

Moins de Stock et plus d'efficacité avec les nouvelles alimentations



protégées, entrée 230 ou 400V,

sortie 24V DC.







71

Les avantages du découpage et du linéaire,

résiduelle totale < à 3mV eff., stabilisées et protégées, entrée secteur 230V avec PFC si > 70W, IP 30.

















Alimentations linéaires, stabilisées et protégées, résiduelle totale < 1mV eff., secteur 230V

















ele

59, avenue des Romains - 74000 Annecy Tél. 33 (0)4 50 57 30 46 - Fax 33 (0)4 50 57 45 19

En vente chez votre fournisseur de composants électroniques ou les spécialistes en appareils de mesure

Je souhaite recevoir une documentation sur :

Nom

Adresse Ville

Code postal

67 SOMMAIRE 67

Passez des appels GSM avec votre téléphone fixe	6	Un détecteur de vibrations	46
Relié au téléphone fixe de la maison, cet appareil se connecte automatiquement au réseau GSM chaque fois que vous composez un numéro de téléphone		Pour réaliser ce capteur, nous avons utilisé de petits disques piézo- électriques comme on en trouve dans les buzzers.	
mobile. Ainsi, vous économisez sur la facture France Télécom, puisqu'un appel mobile-mobile coûte la moitié d'un appel fixe-mobile. L'appareil utilise le module GSM GR47, bien entendu!		Un détecteur de fuites pour micro-ondes Avec ce détecteur de fuite pour four à micro-ondes nous vous proposons un instrument de détection destiné à contrôler la qualité des conditions environnementales de notre existence.	48
Un pont réflectométrique pour analyseur de spectre	14	Un thermeetet numérique ICD	51
Avec un pont réflectométrique, on peut voir sur l'écran d'un analyseur de spectre, le comportement d'une antenne ou d'un filtre HF sur toute la gamme comprise entre 2 MHz et 1 GHz au moins.		Un thermostat numérique LCD Précis et sensible, piloté par microcontrôleur, ce thermostat permet de paramétrer une température entre –20 et +100 °C. Grâce aux contacts du relais, il peut piloter différents appareils. Un afficheur LCD permet de visualiser la température et les différents paramètres de commande.	21
Un impédancemètre d'antenne	16	visualiser la temperature et les unierents parametres de commande.	
Pour connaître l'impédance d'une antenne il faut utiliser des appareils spécifiques qui ne font pas partie des équipements traditionnels du passionné : celui que cet article vous propose de construire ne vous ruinera pas.		Un générateur BF-VHF piloté par ordinateur	54
Un ROSmètre VHF/UHF simple à lignes imprimées	18	fort utiles pour contrôler ou mettre au point n'importe quel circuit BF, HF ou VHF.	
Un ROSmètre à tores de ferrite de 1 à 170 MHz	20	Un thermomètre –50 à +150 °C à pont de Wheatstone	58
On Roshiette a toles de leffite de 1 à 170 Min2	20	Capable de mesurer la température ambiante de -50° à +150 °C.	00
Un fréquencemètre numérique à dix chiffres 2,2 GHzseconde et dernière partie : la réalisation pratique	22	Simple et compact, il utilise le circuit KTY10 comme capteur et donne la température sur un afficheur LCD à 3 chiffres 1/2.	
Ce fréquencemètre permet de soustraire ou		Un détecteur de gaz anesthésiant	60
d'ajouter la valeur de MF de tout récepteur dont on veut connaître la fréquence d'accord. Dans cette seconde partie nous allons vous expliquer comment construire le fréquencemètre numérique, l'installer dans son boîtier et le régler.		Pour se défendre contre les agressions nocturnes aux gaz anesthésiants, il existe un système d'alarme à installer dans les chambres à coucher capable de détecter la présence de tels gaz et d'activer une petite sirène.	
Un testeur de bobinages	32	Un thermomètre multisonde professionnel	62
Si vous construisez des transformateurs d'alimentation, des bobinages pour des moteurs électriques ou bien des selfs pour des filtres d'enceintes acoustiques, vous savez que quelques spires peuvent être en court-circuit Pour déceler les éventuels défauts des bobinages, il ne vous reste plus qu'à construire cet appareil.		Avec ce thermomètre numérique LCD vous pourrez lire simultanément deux températures, l'intérieure et l'extérieure, en utilisant deux sondes capables de mesurer des valeurs entre –40 et +110 °C : en outre, il sera possible de connecter à ce thermomètre d'autres sondes en utilisant un commutateur rotatif.	
Un détecteur de fils secteur	34	Apprendre l'électronique en partant de zéro	66
Il arrive de temps en temps qu'un des infortunés travailleurs du dimanche		Un fréquencemètre analogique pour multimètre à aiguille ou numérique	
que nous sommes, parvienne à centrer son trou avec une précision millimétrique en plein dans les fils de l'installation électrique, provoquant ainsi de sérieux dégâts.		Dans les leçons précédentes, nous vous avons appris à réaliser des instruments, ô combien utiles, dans une version économique. Il manquait encore le	
Un générateur sinusoïdal 1 kHz	36	fréquencemètre. Nous vous le proposons aujourd'hui	
Le montage que nous vous proposons produit un signal à 1 000 Hz, il vous sera toujours possible de faire varier cette fréquence par simple	30	en version analogique dans cette première partie et en version numérique dans la suivante.	
substitution de trois condensateurs et deux résistances.		Les Petites Annonces	76
Un station météo directement sur Internet	38	L'index des annonceurs se trouve page	76
Cette station météorologique met en œuvre trois capteurs (vent / pluie / température) et un module		Enlucy act annoncears se trouve hase	10
serveur Internet SitePlayer permet, à travers un navigateur quelconque, de consulter des données acquises par la station. Trois relais permettent		Ce numéro a été envoyé à nos abonnés le 26 novembre 2	004
d'activer trois sorties de commande.		Crédits Photos: Corel, Futura, Nuova, JMJ.	



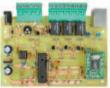
TOUTE L'EQUIPE VOUS SOUHAITE DE BONNES FÊTES

TOP-SECRET: MICRO-ESPION GSM



Connecté à une ligne téléphonique fixe, ce montage permet d'écouter discrètement et à distance sur un téléphone mobile GSM toutes les conversations téléphoniques. Le circuit est également doté d'un microphone pour écoute locale dissimulée, d'une entrée auxiliaire et d'une sortie supplémentaire à relais. L'appareil utilise le module GSM GR47, une évolution du fameux GM47.

DOMOTIQUE : STATION MÉTÉO DIRECTEMENT SUR INTERNET



Cette station météorologique reçoit les informations vent, pluie et température de trois capteurs. Un module serveur Internet SitePlayer permet, à travers un navigateur quelconque, de consulter des données acquises par la station. Trois relais permettent d'activer trois sorties de commande.

ET543 Kit complet sans boîtier ni senseurs 132,00 €

MESURE : ROSMÈTRE HF À TORES DE FERRITE



Cet appareil, dont la sortie mesure est connectée à un multimètre, permet de connaître le rapport d'ondes stationnaires présent sur la ligne antenne d'une station d'émission HF.

TÉLÉPHONIE : SYSTEM D'APPEL GSM DEPUIS UN POSTE FIXE



Relié à un téléphone fixe, cet appareil se connecte automatiquement au réseau GSM chaque fois qu'un numéro de téléphone mobile est composé. Ce système permet une apréciable économie sur la facture France Télécom, puisqu'un appel mobile-mobile coûte la moitié d'un appel fixe-mobile. L'appareil utilise le module GSM GR47.

ET565 Kit complet sans boîtier ni antenne 357,00 €

MESURE: THERMOMÈTRE -50 À + 150 °C LCD



Ce thermomètre est capable de mesurer la température ambiante de -50° à +150 °C. De ce fait, il est non seulement utilisable à la maison ou au le bureau, mais également pour mesurer la température des pièces climatisées, les congélateurs, les fours, etc.

MESURE: UN DÉTECTEUR DE VIBRATIONS



Ce montage, capable de détecter tout type de vibrations mécaniques, peut être utilisé pour résoudre divers problèmes quotidiens. Pour réaliser ce capteur, nous avons utilisé de petits disques piézo-électriques comme on en trouve dans les buzzers.

EN1499 ... Kit complet avec boîtier 22,00 €

MESURE : PONT RÉFLECTOMÉTRIQUE POUR ANALYSEUR DE SPECTRE



Cet appareil permet de voir, sur l'écran d'un analyseur de spectre, le comportement d'une antenne ou d'un filtre HF sur toute la gamme comprise entre 2 MHz et 1 GHz au moins.

EN1429 ... Kit complet avec boîtier 20,60 €

MESURE : IMPÉDANCEMÈTRE D'ANTENNE



Cet appareil permet de mesurer l'impédance d'une antenne. Sa réalisation est simple et son coût tout à fait abordable pour les services rendus.

MESURE : ROSMÈTRE VHF/UHF À LIGNES IMPRIMÉES



Cet appareil, dont la sortie mesure est connectée à un multimètre, permet de connaître le rapport d'ondes stationnaires présent sur la ligne antenne d'une station d'émission VHF ou UHF.

MESURE : UN DÉTECTEUR DE FILS SECTEUR



Cet instrument permet de détecter la présence de fils secteur dans un mur. Il évitera ainsi, les dégats causés par un perçage malheureux.

COURS : FRÉQUENCEMÈTRE ANALOGIQUE



Ce fréquencemètre analogique se connecte à un multimètre soit à aiguille soit numérique. Il permet de lire des fréquences situées pratiquement du continu à 300 kHz environ. Le signal à l'entrée devra être situé entre 30 mV minimum et 50 V maximum.

EN5047 ... Kit fréquencemètre analogique avec boîtier 48,00 €

MESURE : TESTEUR DE BOBINAGES



Cet appareil permet de détecter un court-circuit à l'intérieur d'un bobinage. Il est indispensable à tous ceux qui réalisent ou récupèrent des transformateurs, des moteurs électriques ou des selfs pour filtres d'enceintes acoustiques.

LES KITS DU MOIS... LES KITS DU MOIS...

MESURE : UN THERMOMÈTRE MULTISONDE PRO-FESSIONNEL



Avec ce thermomètre numérique LCD vous pourrez lire simultanément deux températures, l'intérieure et l'extérieure, en utilisant deux sondes capables de mesurer des valeurs entre –40 et +110 °C: en outre il sera possible de connecter à ce thermomètre d'autres sondes en utilisant un commutateur rotatif.

EN1537	 Kit complet a	vec boîtier	 90,00	€
EN1536	 Alimentation		 15,00	€

MESURE :UN FRÉQUENCEMÈTRE À NEUF CHIFFRES LCD 55 MHZ



Ce fréquencemètre numérique utilise un afficheur LCD «intelligent» à seize caractères et il peut lire une fréquence jusqu'à 55 MHz : il la visualise sur les neuf chiffres de l'afficheur, mais il peut aussi soustraire ou ajouter la valeur de la MF d'un récepteur à l'aide de trois poussoirs seulement.

EN1525	Kit complet avec boîtier	57,00 €
EN1526	Alimentation	19,00 €

LABO : FRÉQUENCEMÈTRE NUMÉRIQUE 2,2 GHz



Ce fréquencemètre est des plus performants. Il «monte» allégrement à 2,2 GHz et permet de soustraire ou d'ajouter la valeur de MF de tout récepteur dont on veut connaître la fréquence d'accord.

EN1572	Kit complet avec boîtier	99,00€
KM1573	Prédiviseur du EN1572	34,00 €

MESURE : UN GÉNÉRATEUR BF-VHF PILOTÉ PAR ORDINATEUR



Le générateur présenté ici est en mesure de fournir en sortie un signal sinusoïdal d'une fréquence variant de 0,025 Hz à 80 MHz. De plus nous pouvons prélever de ce générateur BF-VHF des signaux à fréquence balayée, à deux tons, etc., fort utiles pour contrôler ou mettre au point n'importe quel circuit BF, HF ou VHF.

EN1530	Kit complet avec boîtier	248,90 €
EN1531	Alimentation	29,00 €

MESURE: UN GENERATEUR SINUSOÏDAL 1 KHZ



Il est possible, à partir de quelques composants, de réaliser un oscillateur BF simple mais capable de produire un signal à fréquence fixe à très faible distorsion. Qui plus est, même si le montage que nous vous proposons produit un signal à 1 000 Hz, il vous sera toujours possible de faire varier cette fréquence par simple substitution de trois condensateurs et deux résistances.

EN1484	Kit	complet	avec l	poîtier	A CONTRACTOR AND A STREET OF STREET	21.	35 €	2

MESURE : UN DÉTECTEUR DE GAZ ANESTHÉSIANT



Les vols nocturnes d'appartement sont en perpétuelle augmentation. Les voleurs utilisent des gaz anesthésiants afin de neutraliser les habitants pendant leur sommeil. Pour se défendre contre cette méthode, il existe un système d'alarme à installer dans les chambres à coucher capable de détecter la présence de tels gaz et d'activer une petite sirène.

UN DÉTECTEUR DE FUITES POUR MICRO-ONDES



Avec ce détecteur de fuite pour four à micro-ondes vous proposons un instrument de détection destiné à contrôler la qualité des conditions environnementales de notre existence, comme les détecteurs de fuite de gaz, de champs magnétiques et HF, les compteurs Geiger, etc.

MESURE: FRÉQUENCEMETRE ANALOGIQUE



Ce fréquencemètre analogique se connecte à un multimètre soit à aiguille soit numérique. Il permet de lire des fréquences situées pratiquement du continu à 300 kHz environ. Le signal à l'entrée devra être situé entre 30 mV minimum et 50 V maximum.

EN5047 ... Kit fréquencemètre analogique avec boîtier 48,00 €

COMELEC

Tél.: 04 42 70 63 90

CD 908 - 13720 BELCODENE

MESURE : UN THERMOSTAT NUMÉRIQUE LCD



Précis et sensible, piloté par microcontrôleur, ce thermostat permet de paramétrer une température entre –20 et +100 °C, par l'intermédiaire de commandes simples. Grâce aux contacts du relais, il peut piloter différents appareils, comme un appareil de chauffage ou un climatiseur. Un afficheur LCD permet de visualiser la température et les différents paramètres de commande.

ET321 Kit complet avec boîtier 53,35 €

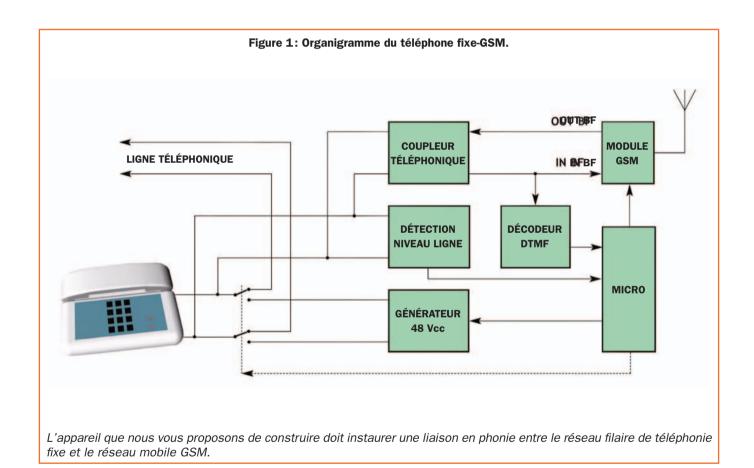
DEMANDEZ NOTRE CATALOGUE SO PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES RIT

Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.



Passez des appels CSM avec votre téléphone fixe

Relié au téléphone fixe de la maison, cet appareil se connecte automatiquement au réseau GSM chaque fois que vous composez un numéro de téléphone mobile. Ainsi, vous économisez sur la facture France Télécom, puisqu'un appel mobile-mobile coûte la moitié d'un appel fixe-mobile. L'appareil utilise le module GSM GR47, bien entendu!



Le montage que cet article vous propose remplit en effet la fonction suivante: relié entre le téléphone fixe et la ligne téléphonique, il permet d'envoyer et de recevoir normalement les appels destinés aux autres téléphones, fixes ou mobiles. Quand nous voulons que l'appel sortant soit effectué avec le module GSM incorporé dans notre appareil (car nous appelons un numéro de mobile), nous n'avons qu'à faire précéder ce numéro par les symboles *# (étoile dièse). Le circuit commute alors automatiquement le téléphone vers la section GSM laquelle reconnaît le numéro composé sur le clavier, établit la liaison avec l'usager appelé et effectue la connexion en phonie entre

le téléphone et le module GSM. Le tout, répétons-le, de manière totalement automatique et transparente. Au terme de la conversation, quand on raccroche, le téléphone se reconnecte tout seul à la ligne France Télécom et attend de lancer ou recevoir de nouveaux appels. L'organigramme de la figure 1 permet de mieux comprendre tout cela.

Le téléphone est relié à la ligne à travers un double inverseur dont l'activation est contrôlée par un microcontrôleur PIC16F876-EF565 déjà programmé en usine auquel sont liées beaucoup d'autres fonctions. Ce micro est doté d'une mémoire "flash" programmable et reprogrammable



facilement et pour pas cher. La ligne est constamment surveillée par un reconnaisseur de niveau signalant au microcontrôleur le moment où l'usager décroche le combiné.

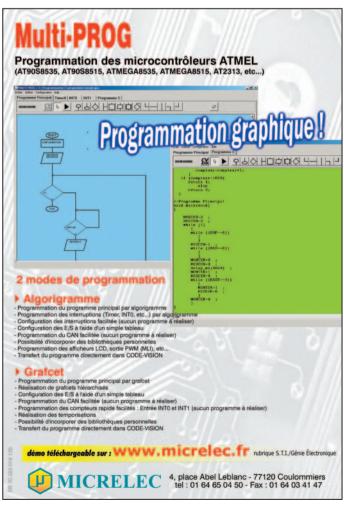
Un décodeur DTMF détecte les poussoirs pressés sur le clavier et envoie ces informations au PIC. Si le système détecte la pression des touches *# (étoile dièse), il commute immédiatement le téléphone sur un réseau local dont les caractéristiques d'impédance et de tension sont les mêmes que celles du réseau téléphonique normal, ce qui permet au téléphone de continuer à fonctionner normalement. En fait on utilise un générateur de tension continue de 48 V pour recréer les conditions de la ligne (raccroché: 48 V environ et décroché: 10 V environ du fait de l'impédance de l'appareil). Un coupleur téléphonique fait aussi partie de ce réseau local : il permet le transfert du signal BF du téléphone au module GSM et vice versa.

C'est d'ailleurs la fonction la plus critique de ce montage, car le signal provenant de la sortie BF du module GSM ne doit pas rentrer dans l'entrée BF de ce même module. D'autre part, la composante audio du combiné doit être transférée correctement au module GSM. Le tout, bien sûr, en "full-duplex" (liaison bilatérale simultanée), comme il se doit dans une conversation téléphonique normale. Pour réussir ce couplage analogique en phonie, nous avons utilisé des transformateurs.

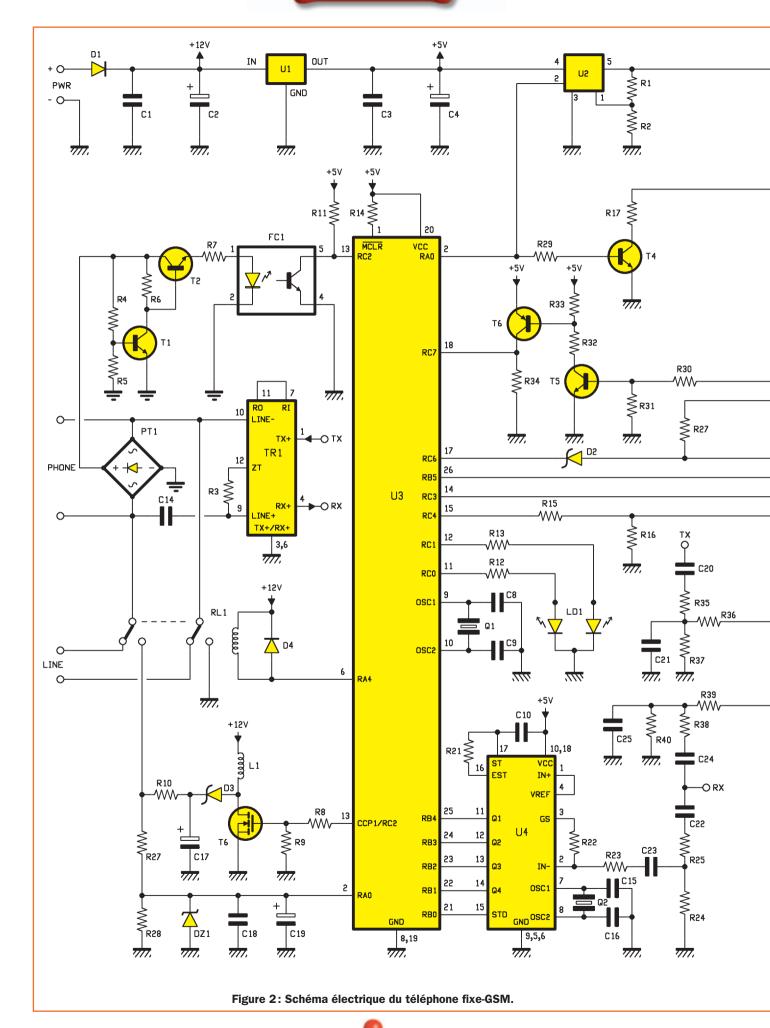
Cerise sur le gâteau, notre circuit incorpore un réglage du volume d'écoute dans l'auriculaire du combiné: il suffit de presser les touches 3 ("up", augmente) et 9 ("down", diminue) du clavier. De plus, si notre interlocuteur nous dit que son niveau d'écoute est un peu faible, nous pouvons augmenter la sensibilité microphonique en agissant sur les touches 1 ("up") et 7 ("down"). Ces réglages s'effectuent sur cinq niveaux. Quand la limite (inférieure et supérieure) est atteinte. la LED de signalisation du circuit devient rouge pendant une seconde. Le numéro tapé sur le clavier est reconnu (à travers le décodeur DTMF) par le micro lequel produit les flux de contrôle correspondants pour le module GSM afin que ce dernier effectue l'appel correctement.

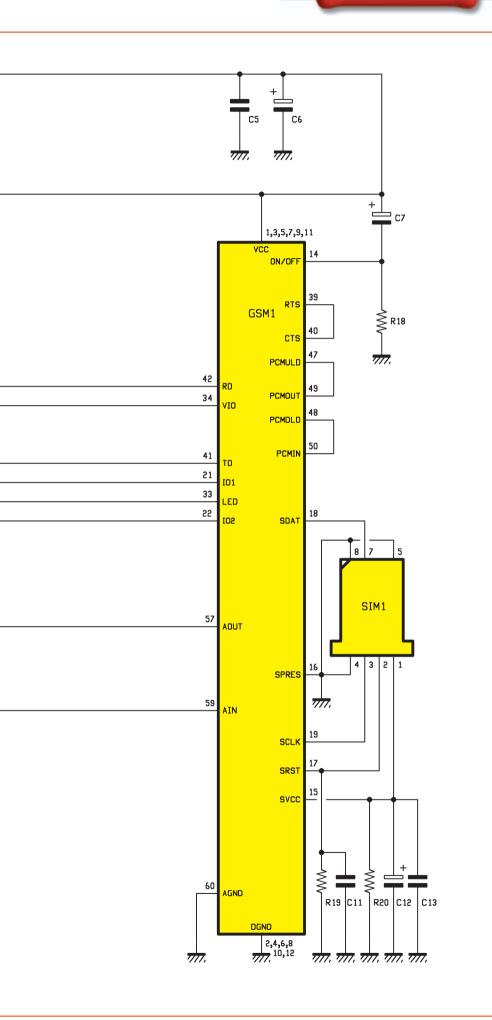
Nous l'avons dit, si nous voulons que le circuit entre en fonction, il est nécessaire de taper *# avant le numéro du mobile à appeler. Après l'avoir tapé, il est possible de presser * (touche étoile) pour envoyer tout de suite l'appel au mobile, ou d'attendre cinq secondes après lesquelles l'appel est effectué automatiguement par le GSM. Bien sûr, sans symboles *# avant le numéro l'appel est lancé sur la ligne fixe. Par exemple pour appeler le numéro 0123456789 avec la ligne fixe, il n'y a rien d'autre à faire que de taper ce numéro. Par contre pour appeler le 0623456789 vous devez taper *#0623456789* ou bien *#0623456789 et attendre cing secondes avec la ligne GSM. Notez qu'un appel par GSM prend toujours une dizaine de secondes. La communication s'achève quand on raccroche le combiné.

Notre circuit utilise un module GSM Sony Ericsson GR47 et dispose d'une LED de signalisation émettant trois éclairs verts à la mise sous tension, pour devenir rouge pendant l'initialisation du GR47: si elle a lieu sans problème et si le système entre en









réseau, après environ une seconde la LED émet une lumière verte fixe pour signifier que le système est opérationnel. Si on décroche, la LED devient rouge et elle clignote lentement en orange quand un appel GSM est en cours.

Le schéma électrique

Le schéma électrique est visible figure 2. Tout d'abord, pour alimenter le circuit, il est nécessaire d'utiliser une alimentation secteur 230 V capable de fournir sous 12 V continu un courant d'au moins 500 mA avec une bonne réserve d'énergie, c'est-à-dire des condensateurs de sortie de fortes capacités (la consommation au repos n'est que de 50 mA mais elle atteint 350 mA en connexion et des pics de 1 à 2 A lors d'appels GSM).

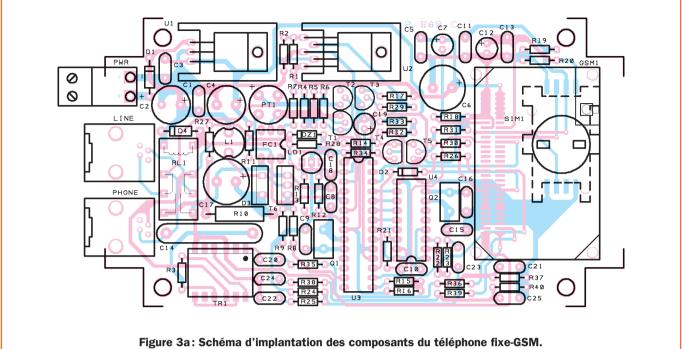
Si vous avez un doute sur la qualité de l'alimentation utilisée (ses condensateurs de sortie), prenez une 12 V 1 à 2 A. Deux régulateurs de tension fournissent le 5 V et le 3,6 V nécessaires à l'alimentation du micro, du 8870 et du module GR47 (le 12 V sert à alimenter le relais de commutation de la ligne et l'alimentation à découpage produisant le 48 Vcc).

Le PIC communique avec le GR47 à travers une interface composée de D2, de T4 et de T5. Il est nécessaire de recourir à un adaptateur de niveau car les lignes du micro ont des niveaux logiques de 0 ou 5 V et le module GSM 0 ou 3 V environ.

La mise en marche du module est contrôlée par le microcontrôleur à travers le port RA1, lequel active et désactive le régulateur U2 MIC2941 alimentant le GSM. Ce dernier est relié, à travers les lignes de contrôle correspondant aux broches 15 à 19, au lecteur de la carte SIM (sans laquelle de dispositif ne peut fonctionner).

La section de l'interface comporte un reconnaisseur de ligne correspondant à PT1, T1, T2 et FC1. Quand la ligne n'est pas occupée (combiné posé), le photocoupleur ne conduit pas et le port RC2 est au niveau logique haut. Dans le cas contraire (combiné décroché, prise de ligne), la tension de ligne est de 8 à 10 V et le niveau de RC2 passe au niveau logique bas. Ce circuit tout simple permet donc au micro de savoir quand le combiné est décroché.

En ce qui concerne le transfert du signal audio, nous avons prévu un



Liste des composants

_
R1 200 kΩ 1 %
R2 100 kΩ 1 %
R3390 Ω
R4 470 kΩ
R510 kΩ
R6 470 kΩ
R7 1 kΩ
R8 47 Ω
R910 kΩ
R10470 Ω 1 W
R11 10 kΩ
R12390 Ω
R13 390 Ω
R14 4,7 k Ω
R152,2 kΩ
R164,7 kΩ
R17390 Ω
R18 4,7 k Ω
R19 1 k Ω
R20 1 k Ω
R21 330 k $Ω$
R22 100 k Ω
R23 10 k Ω
R24 470 kΩ
R25 4,7 k Ω
R26100 kΩ
R27 180 k Ω
R28 10 k Ω
R29 4,7 k Ω
R30 4,7 k $Ω$
R31 10 k Ω
R32 4,7 k $Ω$
R33 4,7 k $Ω$
R34 4,7 kΩ
R35390 Ω

	390 Ω
	470 kΩ
R38	390 Ω
R39	470 kΩ
R40	470 kΩ
C1	100 nF multicouche
	470 μF 25 V électrolytique
C3	100 nF multicouche
	1000 μF 16 V électrolytique
	100 nF multicouche
	1000 μF 16 V électrolytique
	1 µF 100 V électrolytique
	10 pF céramique
	10 pF céramique
	100 nF multicouche
	100 nF multicouche
	1 μF 100 V électrolytique
	100 nF multicouche
	4,7 µF 100 V polyester
	10 pF céramique
	10 pF céramique
	470 μF 63 V électrolytique
	100 nF multicouche
	1 μF 100 V électrolytique
	100 nF multicouche
	10 pF céramique
	100 nF multicouche
	100 nF multicouche
	100 nF multicouche
	10 pF céramique quartz 20 MHz
	quartz 3,58 MHz
	1N4007
	BAT85
	MBR745
	1N4007
	zener 5,1 V - 0,5 W
J	201101 0,1 0 0,0 00

h	one fixe-GSM.
	U1 7805 U2 MIC2941 U3 PIC16F876-EF565A
	Divers:
	1 bornier 2 pôles 1 support 2 x 14 1 support 2 x 9 1 support 2 x 3 1 porte-SIM 2 prises RJ11 pour ci 2 dissipateurs TO220 1 connecteur 60 pôles pour GR47 1 adaptateur d'antenne MMCX-FME 1 boîtier Teko TENCLOS 660 (145 x 85 x 37 mm)
	Sauf spécification contraire, toutes les résistances sont des 1/4 W à 5 %.

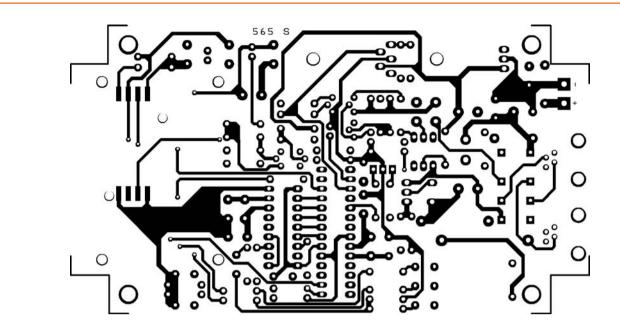


Figure 3b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés du téléphone fixe- GSM, côté soudures.

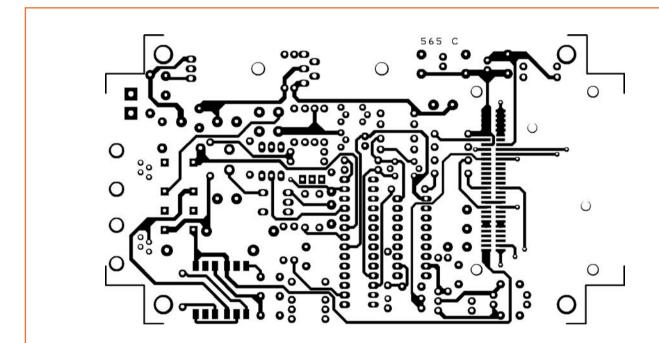


Figure 3b-2: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés du téléphone fixe- GSM, côté composants.

condensateur de découplage C14 et un coupleur téléphonique analogique TR1 permettant aux signaux audio (tons DTMF et voix) d'arriver au terminal de sortie RX (broche 4). La configuration interne de ce dispositif (un transformateur à enroulements multiples) permet d'obtenir deux canaux d'E / S pour l'audio, ce qui atténue nettement le pénible effet d'écho.

La sortie audio de ce transformateur rejoint le décodeur DTMF 8870 lequel, à travers les lignes Q1, Q2, Q3 et Q4 fournit des indications au microcontrôleur à propos de la touche du clavier éventuellement pressée. Si la séquence *# est reconnue, le micro, à travers son port RA4 (collecteur ouvert) déclenche RL1 et ainsi le téléphone est déconnecté de la ligne téléphonique et connecté entre la masse et le positif du générateur à découpage de haute tension constitué par le MOSFET T6, L1, D3 et C17.

Le signal PWM nécessaire au fonctionnement de ce générateur est produit par la broche 13 (CCP1 / RC2) du micro qui, à travers le convertis-

seur A/N correspondant au port RAO, contrôle la tension de sortie de l'alimentation. Normalement cet étage n'est pas actif et ne produit aucune tension mais, quand le combiné est décroché, l'oscillateur entre en fonction et produit la tension prévue afin d'alimenter le circuit téléphonique dans le cas où les touches *# du clavier seraient pressées. R10 simule l'impédance de la ligne.

Aux extrémités du téléphone, quand le combiné est décroché, nous n'avons pas 48 V mais seulement 8 V (normal:



Figure 4a: Photo d'un des prototypes de la platine du téléphone fixe-GSM, face composants.



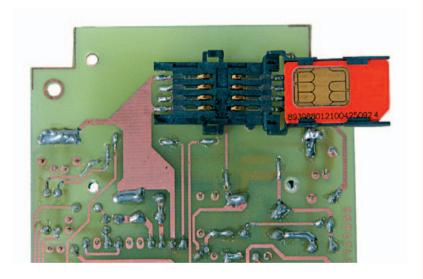


Figure 4b: Photos d'un des prototypes de la platine du téléphone fixe-GSM, face soudures, où est monté le porte-SIM (ci-dessus: détail).

le combiné est décroché!). Le numéro tapé sur le clavier est alors reconnu par le 8870 et acquis par le microcontrôleur qui l'envoie ensuite au GSM pour qu'il lance l'appel. L'audio provenant du combiné relié au circuit est envoyé vers l'entrée microphonique du GR47 et atteint donc (via l'éther) le haut-parleur du téléphone mobile de l'interlocuteur.

Ce que dit cet interlocuteur dans le microphone de son mobile est présent à la sortie AOUT du module GR47 et est envoyé au téléphone à travers le fameux coupleur téléphonique. À la fin de la conversation, la totalité du circuit est réinitialisée (retour à la condition de repos) dès que le combiné est raccroché.

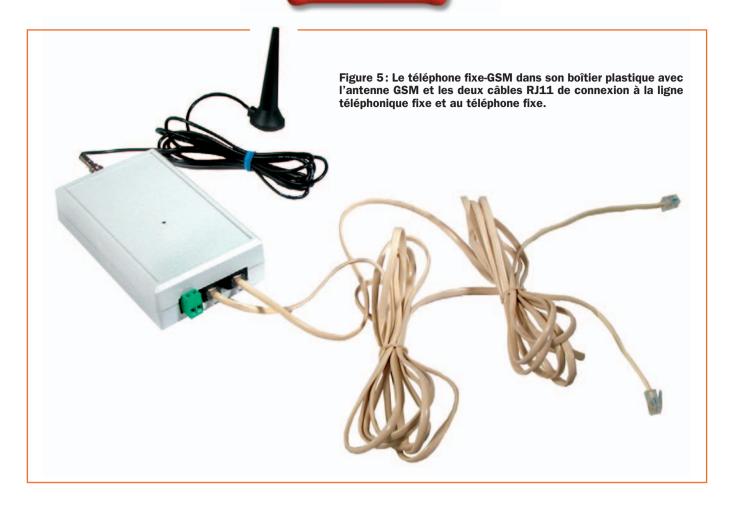
Le programme résident

Pour pouvoir fonctionner selon le mode que l'on vient de décrire, le microcontrôleur et le module GSM doivent être dûment programmés. Sur le site Internet de la revue vous trouverez le "listing" du programme résidant dans le PIC (précisément la partie concernant la procédure d'acquisition du numéro de téléphone et de sa composition). Ce programme est en Basic et utilise les instructions prévues par le compilateur PIC BasicPro de MicroEngineering.

L'instruction IF TEL=0 établit si le combiné est décroché et, si oui, le temps où il le reste est vérifié: en effet, en cas d'appel arrivant sur la ligne, l'entrée TEL (PORT2) est mise à 0 pour simuler la ligne occupée.

Avec ce temporisateur le micro est en mesure de distinguer si l'entrée





est basse à cause de la sonnerie ou de la prise de ligne. Si c'est l'usager qui a décroché le combiné, la LED rouge est allumée et le générateur PWM produit de quoi activer l'alimentation à découpage de 48 V. La subroutine DTMF est alors appelée: elle s'occupe de vérifier quelle touche est pressée.

Si c'est la touche * (11), le micro attend que soit pressée la touche # (12), si elle aussi est pressée, à travers l'instruction LOW LINEA, RL1 est commuté et le numéro à appeler est acquis jusqu'à la pression de la touche * ou jusqu'à l'écoulement du délai de cinq secondes.

Alors, si le combiné est toujours décroché et si le numéro inséré est de trois chiffres au moins, la commande AT (envoi de l'appel) est envoyée au GR47.

Tant que la ligne est occupée, le microcontrôleur fait clignoter la LED en orange et vérifie si une touche de réglage du volume est pressée. Si oui, il envoie les commandes AT relatives à la sensibilité microphonique ou au volume de sortie. Quand le combiné est raccroché, la commande ATH est envoyée au module GSM afin d'interrompre la liaison.

La réalisation pratique

Procurez-vous tout d'abord (ou réalisez) le circuit imprimé double face à trous métallisés dont la figure 3b-1 et 2 donne les dessins à l'échelle 1 et montez tous les composants comme le montrent les figures 3a, 4a et b en commençant (côté composants) par les trois supports de circuits intégrés et, pour le module GR47, le connecteur CMS à 60 pôles (utilisez un fer de 20 W à pointe très fine) et en terminant (côté soudures) par le porte SIM (sur la figure 3a le porte-SIM est dessiné en pointillés, reportez-vous à la figure 4b).

Soignez bien les soudures, contrôlez bien les valeurs sur la liste des composants et faites bien attention à l'orientation des composants polarisés.

Prenez le boîtier Teko TENCLOS 660 et percez-le pour laisser passer, sur un petit côté, le bornier et les deux RJ11, sur le petit côté opposé la prise socle FME d'antenne et en face avant la LED multicolore, comme le montre la figure 5.

L'antenne est une bibande et elle doit être branchée avant la mise sous tension de l'appareil sous peine d'endommager le module GSM. La liaison externe est un jeu d'enfant (voir figure 5): la RJ11 du milieu va à la ligne téléphonique (utilisez une prise murale munie d'une RJ11 femelle ou à défaut un adaptateur) et la RJ11 de droite va à la RJ11 femelle de votre téléphone fixe (tout cela bien entendu au moyen de deux câbles munis chacun de deux prises RJ11 mâles à leurs extrémités).

Avant de procéder aux essais, n'oubliez pas de munir le porte-SIM d'une carte en cours de validité dans laquelle vous aurez au préalable déshabilité la demande de PIN.

Comment construire ce montage?

Tout le matériel nécessaire pour construire ce téléphone GSM pour appel fixe-mobile économique ET565 est disponible chez certains de nos annonceurs. Voir les publicités dans la revue.

Les typons des circuits imprimés sont sur www.electronique-magazine.com/ ci.asp.

Les composants programmés sont disponibles sur www.electronique-magazine.com/mc.asp.





Un pont réflectométrique pour analyseur de spectre

S'il est possible de mesurer la valeur de l'impédance d'une antenne, ou de n'importe quel filtre HF, en utilisant un simple pont HF accompagné d'un multimètre, avec un pont réflectométrique, on peut, en plus, voir sur l'écran d'un analyseur de spectre, le comportement d'une antenne ou d'un filtre HF sur toute la gamme comprise entre 2 MHz et 1 GHz au moins.

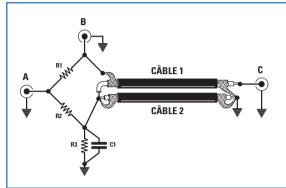


Figure 1 : Schéma électrique du pont réflectométrique. Pour la clarté du schéma, les ferrites n'ont pas été représentées. On en placera cinq sur le câble 1 et quatre sur le câble 2.

i vous avez pris la (bonne!) décision de doter votre labo d'un analyseur de spectre, si possible muni d'un "tracking", comme celui que nous avons publié dans les numéros 1 à 3 d'ELM, ce pont réflectométrique, que nous allons vous aider à construire, vous permettra de voir à l'écran toutes les fréquences d'accord d'une antenne jusqu'à 1 GHz.

Le schéma électrique

Le schéma électrique de ce pont réflectométrique (figure 1) est non seulement très simple, mais il nécessite très peu de composants: trois résistances non inductives de 51 ohms, un condensateur de 1,5 pF, deux

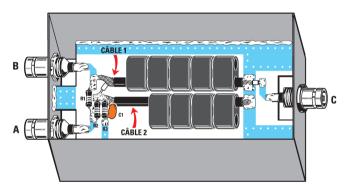


Figure 2a: Schéma d'implantation des composants. Vous souderez, directement sur les pistes en cuivre du circuit imprimé, R1, R2 et R3, ainsi que C1, en veillant à ce que les pattes soient très courtes. Vous relierez, sur le côté gauche, les deux extrémités des câbles coaxiaux, puis vous enfilerez cinq noyaux de ferrite sur le câble 1 et seulement quatre sur le câble 2.

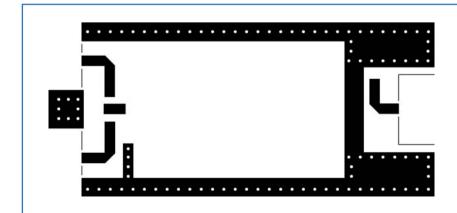


Figure 2b: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés. Attention, l'autre face est entièrement cuivrée. Si vous le réalisez vous-même, il est impératif de percer tous les trous et de passer une chute de queue de résistance dans chacun d'eux, chute qui sera soudée des deux côtés.



Figure 3: Photo d'un des prototypes du pont réflectométrique. Relié à un analyseur de spectre, vous pourrez vous en servir pour voir la fréquence d'accord d'une antenne et celle de coupure de n'importe quel filtre HF.

Liste des composants

R1.....51 R2.....51 R3.....51

C1.....1,5 pF céramique

CBLE 1 ... 70 mm de coaxial RG174

CBLE 2 ... 55 mm de coaxial RG174

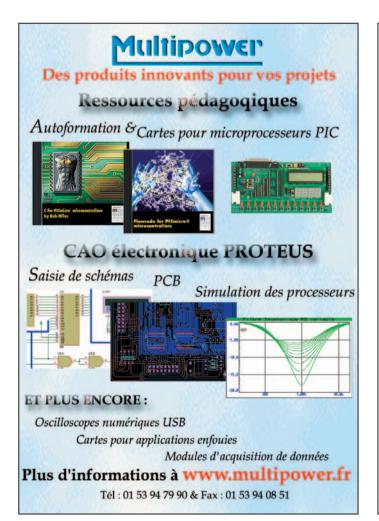
TORES 9 ferrites

courts morceaux de câble coaxial de 50 ou 52 ohms et neuf ferrites sont

nécessaires. Comme chacun sait, un pont est composé de quatre résistances et, en effet, la quatrième résistance est représentée par l'impédance, appliquée sur la prise "B". Les deux morceaux de câble coaxial qui relient ce pont à l'analyseur constituent une ligne équilibrée capable de couvrir toute la gamme partant de quelques MHz jusqu'à plus d'un GHz. Pour rendre la courbe de réponse linéaire sur toute cette large bande. il est nécessaire d'enfiler des noyaux

en ferrite sur ces deux morceaux de câble (voir figures 2a et 3).

Injectez le signal prélevé sur le "tracking" de l'analyseur de spectre ou sur un générateur de bruit, sur la prise BNC désignée par la lettre "A". Raccordez à la prise BNC désignée par la lettre "B". l'antenne ou les filtres HF que vous désirez contrôler. Prélevez sur la prise BNC désignée par la lettre "C", le signal à appliquer sur l'entrée de l'analyseur.





Un impédancemètre d'antenne

Pour connaître l'impédance d'une antenne il faut utiliser des appareils spécifiques qui ne font pas partie des équipements traditionnels du passionné: celui que cet article vous propose de construire ne vous ruinera pas.

ous vous proposons un pont résistif qui, non seulement, vous permettra de mesurer l'impédance (en ohms) d'une antenne mais également de connaître le rapport de transformation d'un "balun" ou d'établir la longueur exacte d'un câble coaxial de 1/4 d'onde utilisé comme transformateur d'impédance.

Le schéma électrique

Le pont de la figure 1 est capable de mesurer avec précision une valeur d'impédance quelconque. Dans ce circuit, R3 est un trimmer de 500 ohms qui, étant très faiblement inductif, permet d'effectuer des mesures précises, même en VHF. Mais sur ce type de circuit nous ne pouvons appliquer un signal d'une puissance supérieure à 0,5 W. Il n'est donc pas question de raccorder à ce pont des signaux HF provenant d'un émetteur, mais exclusivement des signaux provenant d'un générateur HF. En effet, ce dernier fournit des puissances qui sont généralement comprises entre 10 et 20 mW.

Comme vous pouvez l'imaginer, la tension de sortie de notre pont ne sera que de quelques mV. Même un multimètre réglé sur sa plus petite échelle ne pourrait pas lire des valeurs de tension si faibles. Pour résoudre ce problème, il faut amplifier la tension, redressée par DS1 et c'est le rôle de l'amplificateur opérationnel IC1. Avec les valeurs de R11 et R10, IC1 amplifie environ neuf fois la tension appliquée sur son entrée non inverseuse. Donc, il fournit, en sortie, une tension d'environ 3 V. Cette valeur de tension peut être facilement lue par n'importe quel multimètre. DL1, en série avec DZ1, s'allume lorsque le circuit est mis sous tension ou lorsque la pile d'alimentation de 9 V est presque complètement déchargée.

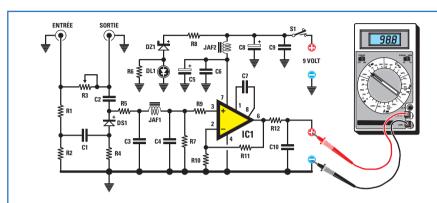
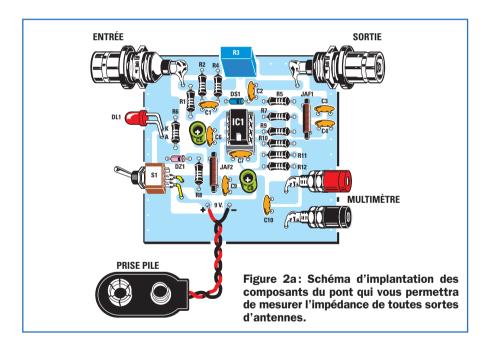


Figure 1: Schéma électrique de l'impédancemètre d'antenne. Le signal HF est redressé par DS1 puis amplifié par IC1. Sur l'entrée de ce pont, il n'est pas question d'injecter le signal, trop puissant, d'un émetteur mais le signal provenant d'un générateur HF.



La réalisation pratique

Procurez-vous ou réalisez le circuit imprimé, dont la figure 2b donne le dessin à l'échelle 1. En vous aidant de la figure 2a et de la liste des composants, montez tous les composants en commençant par le support de circuit intégré. La diode Schottky peut, au besoin, être remplacée exclusivement par ses équivalents BAR10 ou HP8052.

Une fois le montage de la platine terminé, fixez les deux connecteurs BNC

dans les deux trous latéraux du boîtier métallique de blindage. Montez ensuite les deux douilles de châssis pour la sortie vers le multimètre (voir figures 3 et 4). Enfin, montez l'interrupteur S1 et insérez la platine à l'intérieur du boîtier, en faisant coïncider le trou présent sur la face supérieure et le curseur du trimmer R3. Maintenant, soudez les points de masse du circuit imprimé aux côtés du boîtier (voir figures 3 et 4). Reliez, à l'aide de queues de résistances ou de petits bouts de fil de cuivre étamé, les deux connecteurs BNC, les deux douilles et l'interrupteur S1 aux emplacements



MESURE

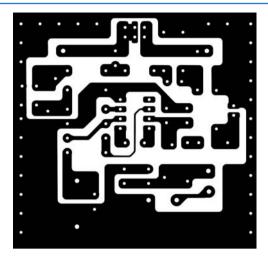


Figure 2b: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé de l'impédancemètre d'antenne.



Figure 3: Photo d'un des prototypes de la platine installé dans son boîtier de blindage, côté composants.

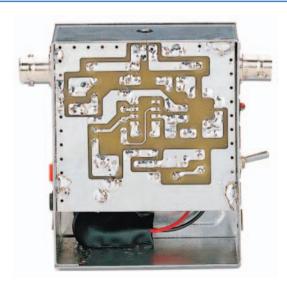


Figure 4: Photo d'un des prototypes de la platine installé dans son boîtier de blindage, côté soudures.

Liste des composants

R1 47 Ω
R2 47 Ω
R3 500 Ω trimmer
R4 10 k Ω
R5 10 k Ω
R6 1 k Ω
R71 M Ω
R8 220 Ω
R9 10 k Ω
R10 10 k Ω
R11 82 k Ω
R121 k Ω
C1 10 nF céramique
C210 nF céramique
C310 nF céramique
C410 nF céramique
C5 10µF électr.
C6 10 nF céramique
C7100 pF céramique
C8 47µF électr.
C9100 nF céramique
C10 100 nF céramique
JAF1self 10 μH
JAF2 self 10 μH
DS1 Schottky 1N5711
DZ1zener 5,1 V 1/2 W
DL1 LED rouge
IC1CA3130
S1 interrupteur

prévus sur le circuit imprimé. Terminez le montage en soudant les deux fils de la prise de pile et la LED.

Les essais

Pour vérifier le bon fonctionnement de l'appareil, appliquez sur son entrée un signal provenant d'un générateur HF et connectez un multimètre, réglé sur l'échelle 3 V, aux douilles de sortie. Ensuite, réglez l'amplitude du signal en sortie du générateur HF jusqu'à ce que le multimètre indique une tension d'environ 1,5 à 3 V. Maintenant, connectez une résistance de 47 à 56 ohms sur la sortie BNC puis tournez le curseur de R3 jusqu'à ce que l'aiguille du multimètre bascule rapidement vers 0 V. Ensuite, débranchez le générateur HF et la résistance, commutez le multimètre sur l'échelle "ohm" et, en connectant ses pointes de touche sur l'âme des prises BNC d'entrée et sortie du pont, mesurez la valeur ohmique de R3. Si cette procédure a été correctement suivie, la valeur du trimmer doit correspondre exactement à la valeur de la résistance utilisée pour le calibrage (entre 47 et 56 ohms). Notre instrument est prêt à mesurer l'impédance de toutes sortes d'antennes!

Un ROSmètre VHF-UHF simple à lignes imprimées

Pour savoir si une antenne rayonne toute la puissance débitée par l'émetteur, on a besoin d'un instrument appelé ROSmètre. Cet appareil sert à mesurer le rapport entre la tension envoyée vers l'antenne et celle qui est renvoyée vers l'émetteur, en raison d'une désadaptation d'impédance. Les ROSmètres existent dans le commerce sous différentes formes et à différents prix. Nous vous proposons, dans cet article. un montage simple, facilement réalisable par le débutant et faisant appel, pour la mesure, au multimètre qui se trouve déjà dans chaque atelier de passionné.

es ROSmètres, également appelés TOSmètres ou SWRmeter, sont des instruments permettant de mesurer le Rapport d'Ondes Stationnaires (ou Taux d'Ondes Stationnaires). Ils sont indispensables aux professionnels, aux radioamateurs, aux cebistes, et à tous ceux qui installent des antennes d'émission. Ils permettent de savoir s'il existe une désadaptation d'impédance entre l'antenne et la ligne de transmission qui est généralement un câble coaxial de 50 - 52 ohms. Si, pour une raison quelconque, l'impédance de l'antenne est différente de celle du câble coaxial, une désadaptation d'impédance se produit. Par conséquent, l'antenne ne parvenant pas à rayonner toute la puissance générée par l'émetteur, la partie non rayonnée est alors renvoyée vers la source sous forme d'ondes réfléchies.

En observant le galvanomètre monté dans les ROSmètres du commerce, vous remarquerez que le début de l'échelle ne coïncide jamais avec le 0, mais toujours avec le 1 car, lorsque l'impédance de l'antenne se révèle parfaitement identique à l'impédance du câble coaxial, le rapport est égal à 1. Dans le cas, par exemple, d'un câble coaxial de 52 ohms alimentant une antenne ayant également une impédance de 52 ohms, le rapport

ENTRÉE

ONDES

REFLECHIES

ONDES

DIRECTES

ONDES

DIRECTES

DIRECTES

DIRECTES

DIRECTES

REF = reflected = ondes réfléchies

Figure 1: Schéma électrique du ROSmètre à lignes imprimées. Les diodes Schottky 1N5711 peuvent aussi être remplacées par des équivalents BAR10 ou bien HP5082.

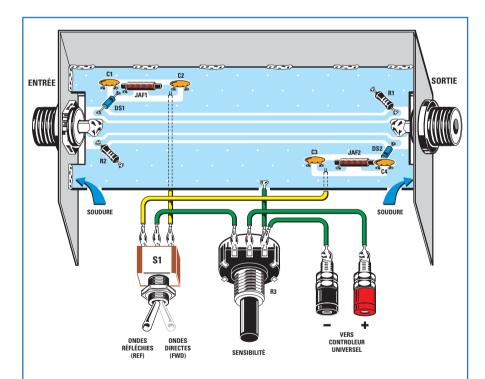


Figure 2a: Schéma d'implantation des composants du ROSmètre. Une fois tous les composants montés sur le circuit imprimé, placez celui-ci à l'intérieur du boîtier métallique. Vous devez souder sur la piste centrale les sorties des fiches coaxiales d'entrée et de sortie. Comme vous pouvez le voir sur ce dessin et sur la photo de la figure 6, la masse du circuit doit être soudée en plusieurs endroits directement sur le boîtier métallique.

est en effet égal à 52 : 52 = 1. Si en revanche l'antenne présente une impédance de 80 ohms, le rapport sera de 80 : 52 = 1,53. Tandis que si elle pré-

sente une impédance de 20 ohms, ce rapport sera de 52 : 20 = 2,6 (la valeur d'impédance la plus grande est toujours divisée par la plus petite). Une fois ce

Liste des composants

R1 100 Ω	
R2 100 Ω	
R3 47 k Ω pot. lin.	
C1 10 nF céram.	
C2 10 nF céram.	
C3 10 nF céram.	
C4 10 nF céram.	
JAF1 10 μH	
JAF2 10 μH	
DS1Schottky 1N5711	L
DS2Schottky 1N5711	L
S1 inverseur	

rapport connu, on peut calculer le facteur de perte de l'antenne, c'est-à-dire quelle valeur de la puissance qu'elle reçoit est renvoyée à l'émetteur (en pure perte). Pour calculer ce facteur de perte, on peut utiliser la formule suivante:

Perte =
[(rapport -1)] : [(rapport +1)]
au carré.

Par exemple, si l'on considère le rapport 80 : 52 = 1,53, on doit effectuer cette première opération:

$$(1,53-1):(1,53+1)=0,209$$

puis on élève le résultat obtenu au carré: $0,209 \times 0,209 = 0,0436$. Si l'émetteur débite une puissance de 50 W, l'antenne renverra vers l'émetteur une puissance égale à: $50 \times 0,0436 = 2,18$ W et donc ne seront donc plus rayonnés 50 W mais seulement 50 - 2,18 = 47,82 W

Si le rapport d'ondes stationnaires reste d'une valeur allant de 1,4 à 1,5, nous pouvons parfaitement l'accepter, car l'antenne rayonne environ 96% de la puissance qu'elle reçoit. Si le rapport d'ondes stationnaires atteint une valeur de 2, l'antenne ne rayonne plus que 88,9% de la puissance totale qu'elle reçoit, alors que si elle atteint une valeur de 4,0, l'antenne rayonne seulement 64% de la puissance totale qu'elle reçoit. Donc, toujours avec un émetteur débitant 50 watts, l'antenne ne rayonnera plus que 32 W. On admet couramment qu'un taux maximum d'ondes stationnaire de 3 reste encore acceptable. Au delà, outre le fait que l'antenne ne rayonne plus qu'une partie de la puissance, l'étage final de l'émetteur risque fort de souffrir, surtout s'il est à transistors.



Figure 2b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés du ROSmètre, côté ligne 50 ohms et composants. Si vous réalisez vous-même ce circuit, n'oubliez pas de souder des queues de résistances ou de condensateurs dans chaque trou et de chaque côté des plans de masse. N'oubliez pas non plus de souder les pattes des condensateurs C2 et C3 de chaque côté des pistes de façon à assurer la liaison électrique entre les fils venant de S1 et les pistes supérieures.

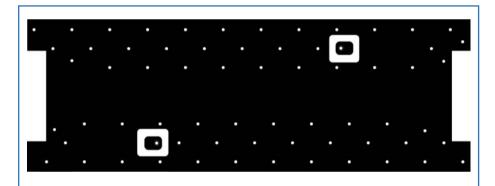


Figure 2b-2: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés du ROSmètre, côté plan de masse.

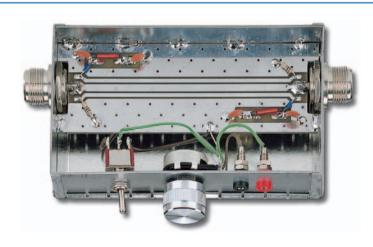


Figure 3: Photo d'un des prototypes de la platine du ROSmètre à lignes imprimées, vu du côté ligne 50 ohms et composants. Le périmètre du circuit imprimé sera soudé directement sur le métal du boîtier, des deux côtés.

L'utilisation

Après avoir connecté le ROSmètre à la sortie de l'émetteur et au câble coaxial:

- 1 Placez l'inverseur S1 sur la position "ondes directes".
- 2 Connectez la sortie du ROSmètre à un multimètre sur le calibre 100µA.
- 3 Allumez l'émetteur, passez en émission à faible puissance puis tournez le bouton du potentiomètre R3 jusqu'à ce que l'aiguille bascule à fond d'échelle.
- 4 Basculer sur "ondes réfléchies"



Un ROSmètre HF à tores de ferrite de 1 à 170 MHz

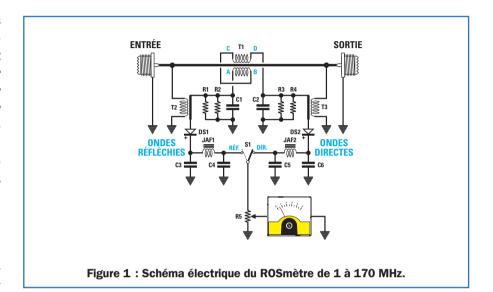
Un ROSmètre à lignes imprimées est peu sensible aux fréquences se trouvant en dessous de 30 MHz mais, par contre, il peut effectuer des mesures jusqu'à 300 MHz. Pour mesurer les ondes stationnaires sur une gamme de fréquences comprise entre 1 et 170 MHz, il faut utiliser un ROSmètre à tores de ferrite. C'est de cet appareil que nous vous proposons la description dans cet article.

e nombreux transceivers modernes couvrent des bandes basses (1,6 MHz) jusqu'aux VHF (50 / 144 MHz). Disposer d'un seul transceiver toutes bandes et devoir changer de ROSmètre lorsque l'on passe des bandes décamétriques aux bandes VHF est fort désagréable. Par ailleurs, les passionnés de CB étaient exclus du champ d'utilisation d'un ROSmètre à lignes imprimées. Pour ces deux raisons, entre autres, nous vous proposons la réalisation d'un ROSmètre simple, couvrant de 1 à 170 MHz avec une excellente précision.

Le schéma électrique

Comme vous pouvez le voir sur la figure 1, le schéma électrique de ce ROSmètre est très simple. Sa réalisation pratique est un peu plus compliquée! Nous sommes toutefois certains que si vous suivez attentivement cet article tout en regardant avec soin les figures, photos et dessins, vous ne rencontrerez aucune difficulté.

Le signal HF appliqué sur la self "Entrée" rejoint la self "Sortie" grâce à un morceau de fil de cuivre qui passe à l'intérieur du tore de ferrite T1. Ce dernier est réalisé par un double enroulement, obtenu en utilisant deux fils de cuivre, recouverts d'un isolant plastique, reliés en opposition de phase.



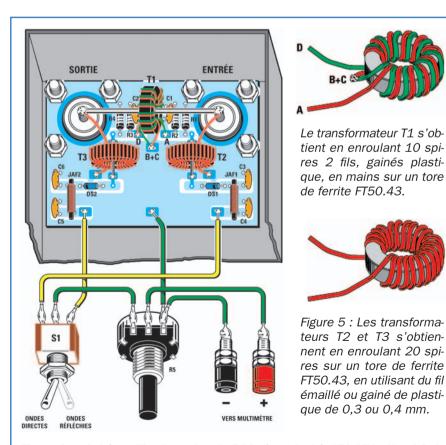


Figure 2a : Schéma d'implantation du ROSmètre de $\bf 1$ à $\bf 170$ MHz. Une fois le montage terminé, il est nécessaire de vérifier si les enroulements des deux transformateurs $\bf 72$ et $\bf 73$ sont en phase.



Liste des composants

R1 100Ω

R2 100Ω

R3 100Ω

R4 100Ω

R5 47 k Ω pot. lin.

C1 8,2 pF céramique

C2 8,2 pF céramique

C3 10 nF céramique

C4 10 nF céramique

C5 10 nF céramique

C6 10 nF céramique

JAF1.. 10 μH

JAF2.. 10 µH

T1..... tore de ferrite FT50.43

T2..... tore de ferrite FT50.43

T3..... tore de ferrite FT50.43

DS1.. Schottky 1N5711

DS2.. Schottky 1N5711

S1 Inverseur

L'extrémité "A" (début) est reliée à R1 et R2 ainsi qu'au condensateur C1 par l'intermédiaire du plot "A". L'extrémité "D" (fin) est reliée à R3 et R4 ainsi qu'à C2 par l'intermédiaire du plot "D" du circuit imprimé. La jonction "B+C" est assurée par l'intermédiaire du plot "B+C" du circuit imprimé. Un morceau de fil d'un diamètre d'environ 1 mm sort de R1 et R2 et passe à l'intérieur du tore de ferrite T2, tandis qu'un fil identique sort de R3 et R4 et passe à l'intérieur du tore de ferrite T3. Ces fils assurent la liaison avec DS1 et DS2 mais participent également au maintien des tores sur le circuit imprimé. Les diodes Schottky DS1 et DS2 permettent de redresser le signal HF. On prélève de la sortie des deux diodes la tension continue à appliquer, grâce à l'inverseur S1, sur le potentiomètre R5, lequel permet de régler la sensibilité de l'instrument.

Comme instrument de mesure on peut utiliser n'importe quel multimètre, ou bien un galvanomètre pouvant afficher 100 à 250 µA fond d'échelle.

La réalisation pratique

Réalisez tout d'abord le circuit imprimé double face à trous métallisés dont les figures 2b-1 et 2 donnent les dessins à l'échelle 1 et montez les quelques composants (transformateurs exclus) comme le montre la figure 2a.

Une fois la platine réalisée, insérez-la dans le boîtier métallique après y avoir monté les deux prises "Entrée" et "Sortie" (S0239), les douilles, le potentiomètre et S1.

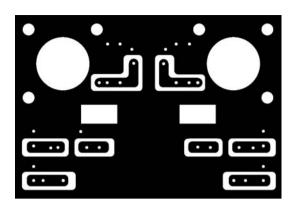


Figure 2b-1 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés, côté pistes.

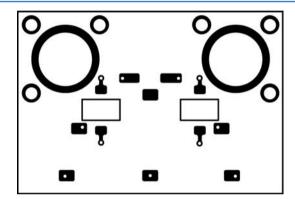


Figure 2b-2 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés, côté composants. Tous les plots, à l'exception du plot B+C, doivent être raccordés à l'autre face en soudant la patte du composant ou le fil des deux côtés.

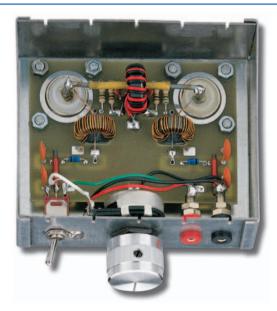


Figure 3 : Photo d'un des prototypes de la platine du ROSmètre de 1 à 170 MHz, qui utilise trois tores de ferrite de type FT50.43.

Bobinez les transfos T1, T2 et T3 avec soin et montez-les. Faites passer un morceau de fil de cuivre nu long de 45 mm et de Ø 1,5 mm à

l'intérieur de T1 et soudez-le sur les deux broches des prises "Entrée" et "Sortie". Raccordez un multimètre, c'est prêt!



Un fréquencemètre numérique à dix chiffres 2,2 GHz

seconde et dernière partie : la réalisation pratique

Cet instrument de mesure des plus performants succède à notre fréquencemètre numérique EN1525 550 MHz dont le circuit intégré principal est passé à un prix prohibitif. Le nouveau fréquencemètre dépasse de beaucoup son ancêtre et il continue à permettre de soustraire ou d'ajouter la valeur de MF de tout récepteur dont on veut connaître la fréquence d'accord.



Figure 10: Cette photo du panneau arrière du boîtier du fréquencemètre numérique montre que les deux entrées UHF (en haut à droite) et HF (en bas à droite) sont des BNC. Côté gauche l'entrée secteur 230 V (cordon et porte-fusible).



ans cette seconde partie nous allons vous expliquer comment construire le fréquencemètre numérique, l'installer dans son boîtier et le régler.

La réalisation pratique

Pour réaliser ce fréquencemètre numérique, il vous faut en tout trois circuits imprimés. L'une des platines, le prédiviseur EN1573, étant disponible toute montée en CMS et testée, il reste deux circuits imprimés à prévoir: celui de la platine principale (alimentation comprise) EN1573A et celui de la platine afficheur (où l'afficheur LCD proprement dit vient prendre place) EN1573B (tous deux sont des double face à trous métallisés).

Si vous voulez les réaliser, les figures 11b-1 et 2 (pour la platine principale) et 13b-1 et 2 (pour la platine afficheur) vous en donnent les dessins à l'échelle 1.

Si vous observez bien les figures 10 à 22, en particulier les figures 11a, 13a et 15 (pour la liste des composants, reportez-vous à la première partie de l'article) vous n'aurez aucune difficulté à monter ce fréquencemètre. Réalisez avec soin l'astuce empêchant toute dérive en température du quartz (voir figures 21 et 22). Accordez beaucoup d'attention à l'assemblage de la platine afficheur et de sa face avant (voir figures 18 à 20). Enfin, installez dans le boîtier prévu à cet effet les trois platines et réalisez les interconnexions et les liaisons à la face avant et au panneau arrière, comme le montrent les figures 10, 11a et 12.

Il ne vous reste alors qu'à procéder au réglage des trimmers R5 et R17.

Le réglage des trimmers R5 et R17

Tout d'abord R5: reliez entre TP1 et la masse les cordons de mesure d'un multimètre (réglé sur Vcc) et



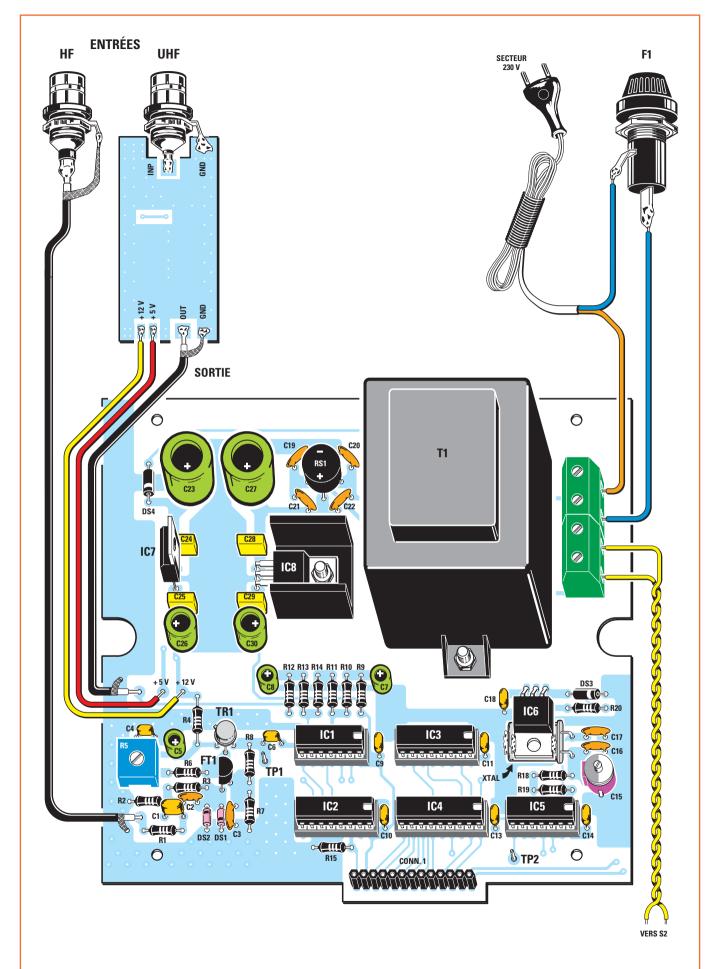


Figure 11a: Schéma d'implantation des composants de la platine du fréquencemètre numérique, platine principale (la platine prédiviseur EN1573 CMS est disponible déjà montée et la platine afficheur est visible figure 13).

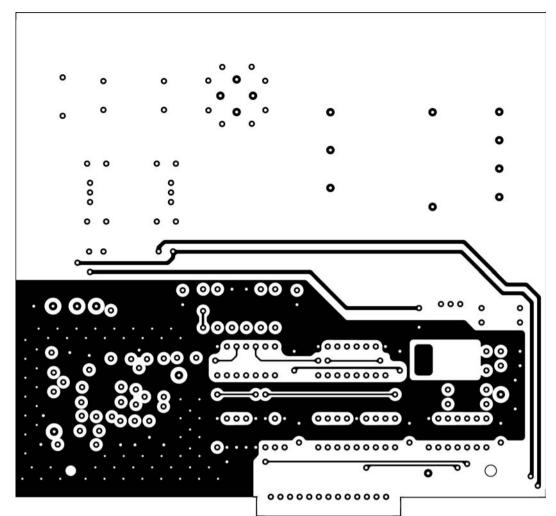


Figure 11b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés du fréquencemètre numérique, platine principale, côté composants.

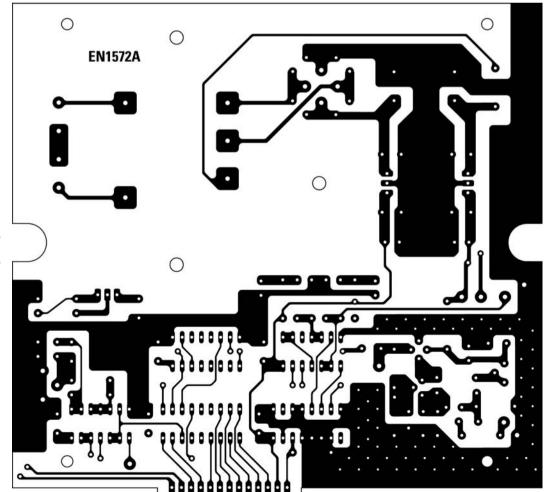


Figure 11b-2: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés du fréquencemètre numérique, platine principale, côté soudures.

ELECTRONIQUE

FILTRE VIDÉO POUR DVD ET CASSETTES HYPER EFFICACE

COMMENT FAIRE SIMPLEMENTSA COPIE PERSONNELLE DE SAUVEGARDE AUTORISÉE

Si vous avez essayé de copier un film en DVD sur une cassette



vidéo ou sur un DVD, vous vous êtes apercu tout de suite de la galère! Ca ne marche pas, ou très difficilement, car les DVD recèlent des "virus" agissant spécialement sur la couleur, le synchronisme et même sur

la luminosité. Ce montage est destiné à nettoyer tout "virus" éventuellement présent sur le DVD, ce qui vous permet tout transfert sur cassette ou DVD de sauvegarde.

EN1535. Kit complet avec boîtier93.00 €

NOËL: UNE ILLUMINATION POUR LA CRÈCHE

Si vous souhaitez rendre encore plus réaliste votre crèche de Noël, qu'elle soit modeste ou imposante, ce dispositif d'il-



lumination fera merveille aux yeux des enfants, de toute la famille et des amis : il simule cycliquement le lever du jour et la tombée de la nuit. Ce montage peut piloter quatre charges lumineuses correspondant à la lumière du jour, au scintillement des étoiles, à l'éclairage des maisons et au passage de la comète.

La puissance de sortie maximale est de 2 kW par canal. Toutes les fonctions sont gérées par microcontrôleur.

ET405 ... Kit complet sans boîtier 71,00 €

LUMIÈRES PSYCHÉDÉLIQUES POUR AMPOULES 12 V



Le circuit "Lumière psychédéliques" gère le niveau d'éclairage de trois ampoules de couleurs différentes en fonction du son de la musique. Il est identique à celui installé dans les discothèques, avec la seule et unique différence que, dans notre

montage, on utilise de petites ampoules de 12 V au lieu des habituels projecteurs 220 V. Ce montage est une application de la leçon sur les thyristors et les triacs.

EN5021. Kit complet72,40 €

KARAOKÉ PROFESSIONNEL AVEC ÉCHO



Cet appareil permettra à toute la famille, petits et grands, d'utiliser l'installation Hi-Fi de la maison pour organiser un karaoké sur la moindre chanson.

Un écho du plus bel effet professionnalise le montage.

ÉTOILE DE NOËL À LED TRICOLORES



Créé pour les fêtes de Noël, ce kit représente une étoile illuminée. Le mouvement lumineux débute au centre de l'étoile pour se déplacer vers l'extérieur. De plus, une alternance de couleurs est créée de façon à passer du rouge au jaune puis au vert. Avec alim.

EN1103

Kit complet avec boîtier

48.80 €

UN SIMULATEUR DE CYCLE SOLAIRE



Ce montage a été concu pour allumer très lentement des lampes à filament. de manière à simuler l'aube, le jour, le crépuscule et la nuit. Les sorties 1, 2 et 3 sont pilotées par des TRIAC et les

sorties 4, 5, 6 et 7 par deux relais. Bien entendu, comme il est difficilement imaginable de passer 24 heures devant sa crèche ou son sapin de Noël, la durée du cycle est réglable!

EN1493. Kit complet avec son coffret102,00 €

FEU VIRTUEL ENTIÈREMENT ÉLECTRONIQUE

Même si vous voyez sortir une flamme tremblotante de la bûche de bois placée dans votre cheminée, vous noterez qu'elle ne génère aucune chaleur, ni ne consomme le moindre gramme de bois! En fait, ce que vous voyez, c'est un feu virtuel, obtenu électroniquement. Vous en avez rêvé devant les poêles à bois électroniques, dans les grandes surfaces de



bricolage, nous vous l'offrons pour votre propre cheminée!

COPIEUR VIDÉO POUR LECTEURS DVD ET MAGNÉTOSCOPES



Cet appareil nettoie et régénère le signal de sortie des lecteurs de disques optiques (commu-nément appelés "lecteurs de DVD"). Il permet un parfait visionnage de tous les disques audiovisuels. Bien entendu, il fonctionne de la

même manière pour les magnétoscopes. Cet appareil ne doit être utilisé que dans le cadre de la loi. PAL - SECAM - NTNC

ET436.... Kit avec coffret sans vu-mètre 109.00 €

FILTRE ÉLECTRONIQUE POUR MAGNÉTOSCOPES



En cas de duplication de vos images les plus précieuses, il est important d'apporter un filtrage correctif pour régénérer les signaux avant dupli-

cation. Fonctionne en PAL comme en SECAM. Correction automatique des signaux vidéo. Permet aussi la copie des DVD. Entrée / sortie par fiches PERITEL. Alim. : 230 V.

Tél.: 04 42 70 63 90 • Fax: 04 42 70 63 95

CD 908 - 13720 BELCODENE www.comelec.fr

DEMANDEZ NOTRE CATALOGUE 32 PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES KITS Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.

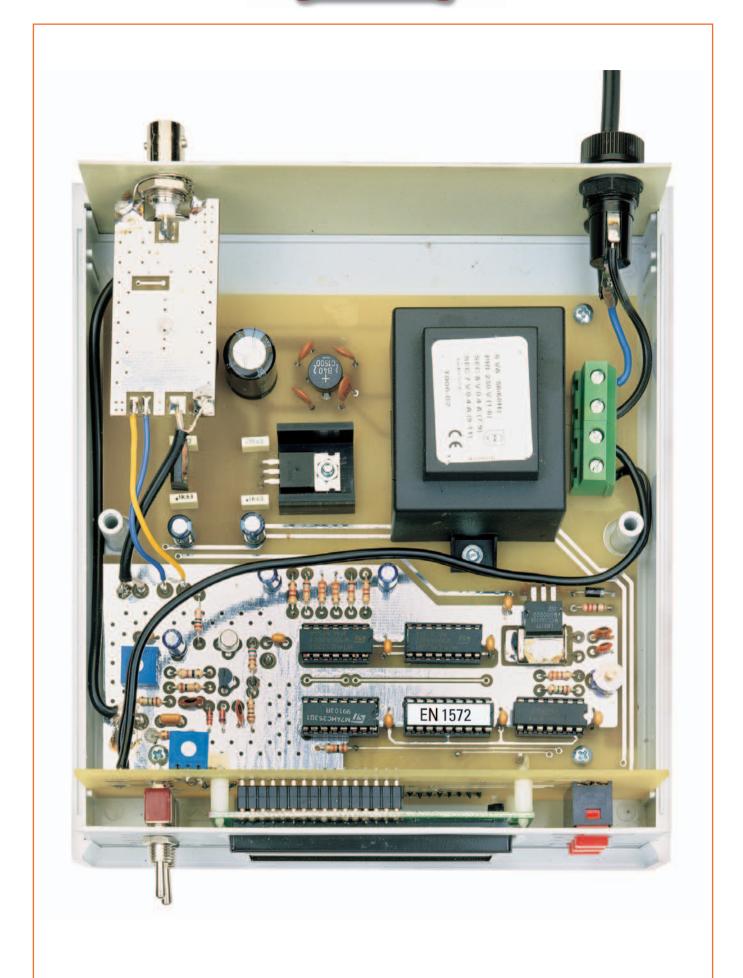
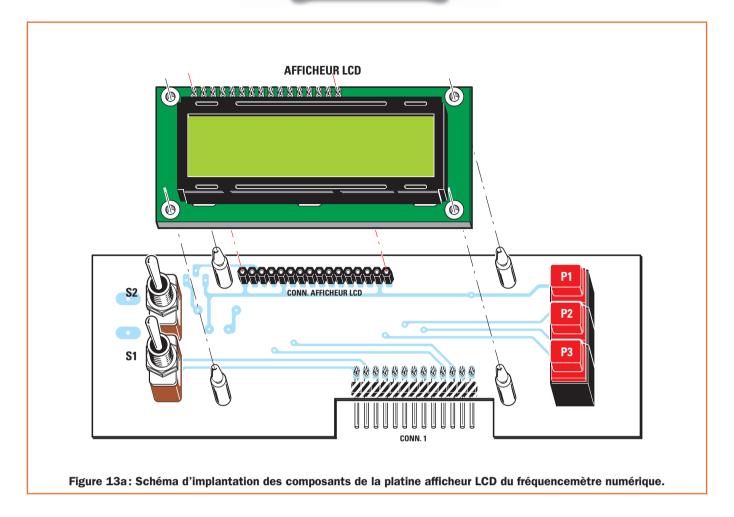
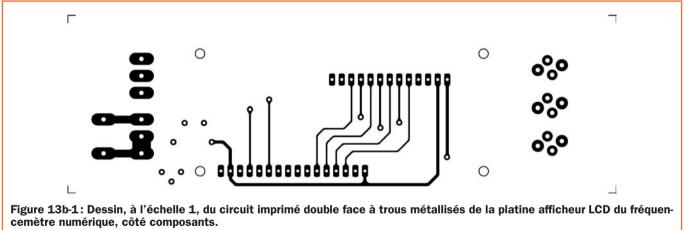


Figure 12: Photo d'un des prototypes de la platine principale du fréquencemètre numérique installée dans son boîtier avec la platine prédiviseur et la platine afficheur LCD.





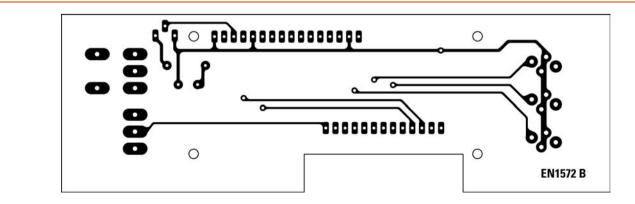


Figure 13b-2: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés de la platine afficheur LCD du fréquencemètre numérique, côté soudures.



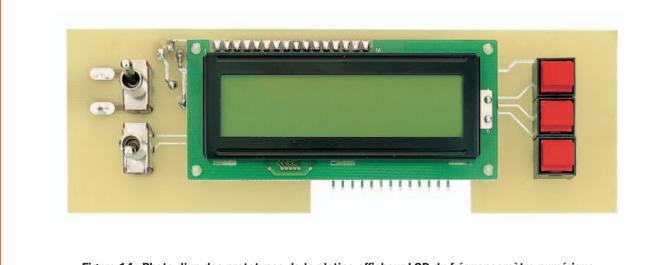


Figure 14: Photo d'un des prototypes de la platine afficheur LCD du fréquence mètre numérique.

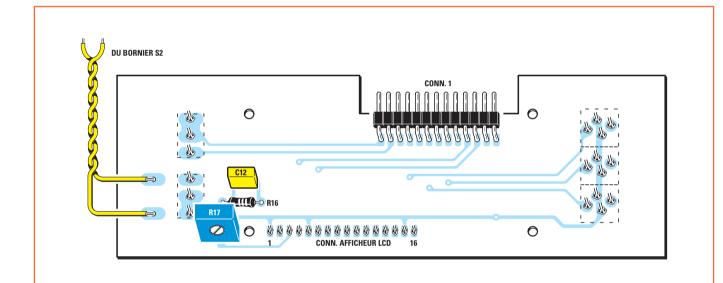
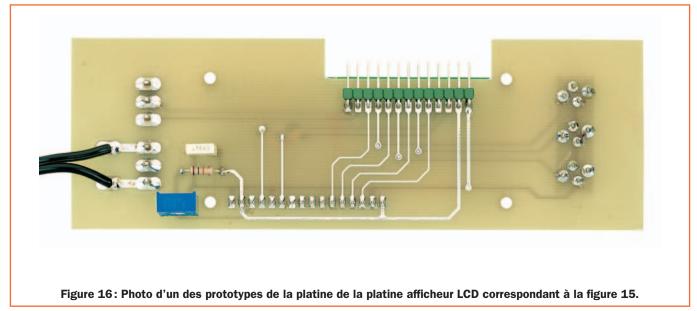


Figure 15: Côté soudures (en fait, c'est le côté opposé à l'afficheur proprement dit) sont montés C12, R16 et le trimmer R17 (réglage de la luminosité et du contraste de l'afficheur), ainsi que le CONN.1 et la torsade venant du bornier S2.





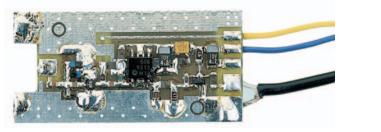


Figure 17: Photo de la platine CMS du prédiviseur en série dans l'entrée UHF. Cette carte est disponible toute montée.

tournez le curseur du trimmer jusqu'à lire environ 6 V.

Cette opération est à effectuer sans appliquer aucun signal à l'entrée du fréquencemètre. Celui-ci est alors prêt à servir.

Avec R17, réglez la luminosité de l'afficheur LCD en fonction de la lumière ambiante pour un contraste satisfaisant.

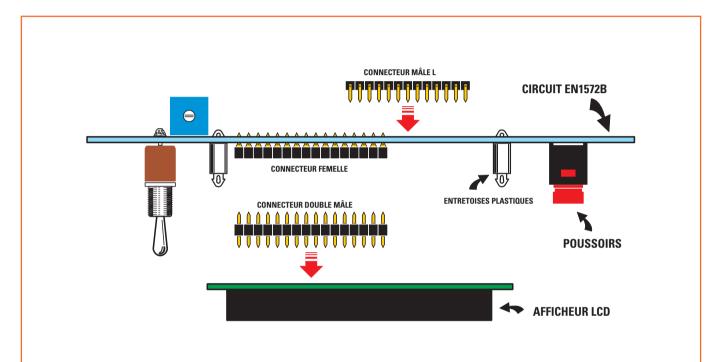
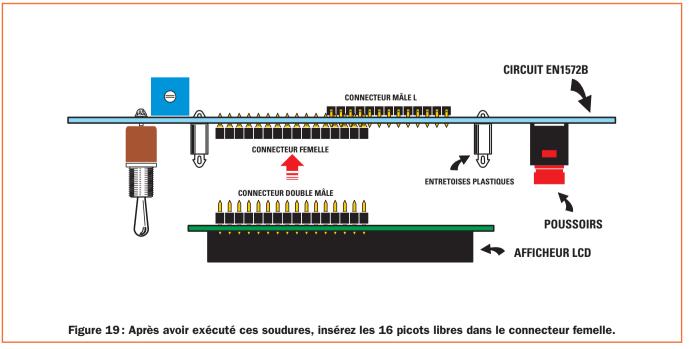


Figure 18: Dans les 16 trous de l'afficheur proprement dit, insérez les 16 picots en barrette du double connecteur mâle et, dans le circuit imprimé de la platine afficheur, les 16 picots du connecteur femelle (attention: ni court-circuit entre pistes ou pastilles ni soudure froide collée).



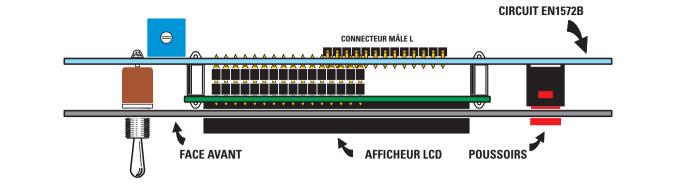


Figure 20: Solidarisez alors la face avant en aluminium de la platine afficheur au moyen des écrous des deux inverseurs S1 et S2.

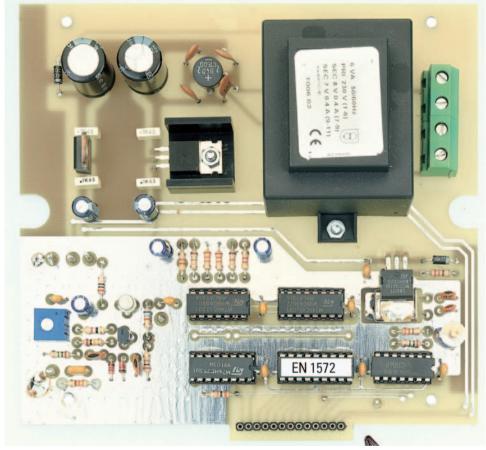


Figure 21: Photo d'un des prototypes de la platine principale du fréquencemètre numérique montrant comment on a mis le quartz à l'abri de toute dérive due aux variations de température sans avoir à installer une coûteuse enceinte thermostatée (vue d'ensemble).

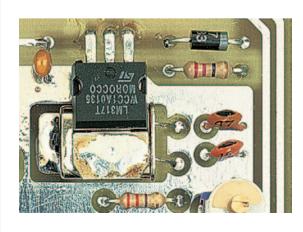


Figure 22: Vue de détail (le quartz est couché et soudé sur son plan de masse, puis le LM317 est couché sur la partie supérieure du boîtier du quartz où sa semelle est finalement soudée).

Comment construire ce montage?

Tout le matériel nécessaire pour construire ce fréquencemètre numérique EN1572 (y compris le prédiviseur CMS tout monté et testé) est disponible chez certains de nos annonceurs. Voir les publicités dans la revue.

Les typons des circuits imprimés sont sur www.electronique-magazine.com/ ci.asp.

Les composants programmés sont disponibles sur www.electronique-magazine.com/mc.asp.

23, Rue de Paris

HORAIRES: DU MARDI AU SAMEDI INCLUS 10н à 12н ет де 14н à 18н

EMAIL: dzelec@wanadoo.fr

VENTE PAR CORRESPONDANCE

WWW.DZelectronic.com

94220 CHARENTON Métro: CHARENTON-ÉCOLES Composants électroniques Rares:L120ab/\$AA1043P/D8749h/2n6027/2n2646/U106bs/\$\$1202/\$ED1351F/DAC85CB/t1C90/87C51H/µPC1185/ATV750-35

Circuits intégrés divers-Circuits intégrés	divers-Circuits intégre	es divers-Circuits	s intégrés dive	rs-Circuits in	tégrés divers
11C9059€ LM2903 N1,07€ LM336 TO 921,5€ LM748					TLC485CN813€
6N1351,35€ LM2903N0,45€ LM337 K4,42€ LT1014	414,48€ MC145151 P222,11 €	MC34883,66€ N	MM/4C914lel	TCA440 X21€	TLE2022CP3€
6N139	4 AC118€ MC145156 P214€	MC4U44P13,5€ N	MM74C92213,b€	TCA6402,3€	TLP504A3,49€
DS1225YTel LM2907P4€ LM337 TO220,75€ LT1004	4CT	MC69000D9 7 626 M		TCA6601,83€ TCA7301,5€	TLP5231,83€
EL2001CN10€ LM293 N0,76€ LM338K TO310,67€ LT1076	6 10.52€ MC1488 N 0.61€	MC6800P8,38€ N		TCA9657.01€	TMM2016BP1510€
HCPL26304,8€ LM293N DIP81,08€ LM339 N0,46€ LT108	1CN Tel MC1488P 0.916	MC6809 5 18€ N	NE/LM/XR567 0.68€	TI 061CDP 0.536	TSP1021 (PTC) Tel
HP26304,8€ LM301 AP0,91€ LM348 DIP14 0,65€ LT3526	6N Tel MC1489 0.38€	MC6810 5.34€ N	NE/LM566 N	TI 064ACN DIP14 2 56	11A709CDP 1 37 €
L120ABTel LM301AN DIP80.91€ LM348 NTel LTC10	64CNTel MC1489 N0,61€	MC6821P6€ N	NE5044 N5.34€	TL071 DP/CN 0.76€	UA741 DIP14 4.42€
L29212,5€ LM302 H7,62€ LM35 DZ2,82€ LTC48	5CN813€ MC1489P0,91€	MC68HC11E1FN18,5€ N	NE521 N3,81€	TL072 CN 1.12€	UA748CD 0.76€
L293D8,38€ LM302H TO99Tel LM350K8,4€ M48T0	02-150PCI MC14916 P1,56	MC68HC705C8S. 48,78€ N			
L2969€ LM308 ADP2,29€ LM358P DIP81,83€ MC/EF					UC10197L9,15€
L2978.90€ LM308H TO992,9€ LM361N5,5€ MC133	30 AP1,62€ MC1496P1,68€	MC68HC705K1S .37,96€ N	NE5534 P2€	TL081CN0,45€	
L298 KV33,54€ LM308N/AN DIP8 2,9€ LM380 N	50 P3€ MC1595L23€	MC68HC81 1E2FN29€ N	NE555N	TL082MDG15€	
L298N				TL084CN1,07€	
LM1013€ LM310H23€ LM386N-11,5€ MC144 LM111J8Tel LM311 DP0,61€ LM3900N					UC3438P15€
LM117HVK25€ LM311 H2.9€ LM391-1006.5€ MC144		MK/TP/TCM5089 5346 N	NE592 N 14D 1 376	TL431CP 8PINS 0,45€ TL431 T O920.55€	
LM118HTel LM311DP DIP 80,6€ LM3915N5,95€ MC144	433 P 23€ MC3359 P 9 5€	MK3835 4 42€ N	NE592 N 8P 1 22€	TI 494CN 2 206	UC3611N 66
LM1203BN9,91€ LM311N0,45 € LM39167,25€ MC144	45 5.79€ MC3361 BP 3€	MK4104J 5.95€ N		TL495CNTel	
LM13700 N2.9€ LM317K TO3 5.34€ LM393DP0.57€ MC144	490 P7.62€ MC34032,29€	MK48Z02-200PC118€ N		TL496CP6€	
	490P7,55€ MC34063AP11,52€		NE7555 CN1,52€	TL497CN3.96€	
LM1458 N0,76€ LM318 DIP81,2€ LM709 CP 8P0,91€ MC144	493P15,17€ MC34064P51,52€	MK50398Tel S	SDA9288XTel	TL810CN4,5€	
LM1871N3,5€ LM318 DP1,52€ LM709CN DIP141,5€ MC144				TLC2723,05€	
LM1872 N5,95€ LM319 DP2,13€ LM723 N 0,76€ MC144				TLC2652CP7,6€	
LM1881N4,3€ LM319CP2,13€ LM723CH TO995€ MC144	499P5,18€ MC3448AL29€	MM54505,18€ I		TLC271CNTel	
LM2354,57€ LM323K TO34,6€ LM723N=UA723N 0,9€ MC145	5027 D 3 946 MC3470 D 94	MM54518,20€ 1		TLC271CP1,02€	
LM248N1,7€ LM324 N0,46€ LM741 CN 8P0,46€ MC145 LM2575N-5.07€ LM3302N -P0,55€ LM741CH rond5,34€ MC145	502/ P3,01E MC34/9 P	MM60174 NI 266 7		TLC274 DIP144,2€ TLC372CDP 1.7€	
LM2575N-5,07€ LM3502N -P0,55€ LM747CH rond5,34€ MC145 LM258N -70,76€ LM335 T O921,52€ LM747 CN1,22€ MC145				TLC372CDP1,7€ TLC372CP DIP83€	UC9637ACP2,9€
LINESON - 1	0100	WINDOLT TOTAL	07.00019,00	TLUSTZUF DIPOSE	UCINDOUTA P9, TE

LM1458 N LM1871N	3,5€ LM318 DP	81,2€ LI	M709 CP 8P0,91€ I	MC14493P15,17€ MC14495 P18€	MC34064P51,52€ MK5039 MC34164LP2,5€ MM538	8Tel 77,32€ 2N5,79€	SDA9288X TC551001BF	Tel PL-70L 8,5€	TL810CN TLC272	.4,5€ UC3842N 3,05€ UC3843 7,6€ UC3844N	1,96€
LM1881N	.4,3€ LM319CP	2,13€ LI	M723CH TO995€ I M723N=UA723N 0,9€ I	MC14499P5,18€	MC3448AL29€ MM5450 MC347012,04€ MM545)5,18€	TDA8501	Tel	TLC271CN	Tel UC3846N	6,1€
LM248N	1,7€ LM324 N	0,46€ LI	M741 CN 8P0,46€ I	MC145027 P3,81€	MC3479 P8 € MM574	1024€	TC5565PL15	11€	TLC271CP TLC274 DIP14	4,2€ UC3860N	8,5€ Tel
LM25/5N-5.0	/€ LM3302N -	P0,55€ LI	M/41CH rond5,34€ 1	MC145028P3,81€	MC3486 N 3€ MM5817 MC3487 N3€ MM5827	74BN29€	TCA1365B TCA365	19,5€	TLC372CDP TLC372CP DIP8.	1,7€ UC9637ACP 3€ UCN5801A F	P2,9€ P9,1€
Dést	tockage	Circui	its intégré		Circuits intégrés (CMS-Circ			TO O'	its intégrés	COLEC
R6522 µA 9627 ACP	74ALS04AN 74ALS244N	AMI 8347FH AMI 8409DD	LF347N LM 11 J8	SH4B887V12E1-147 SN 21915 NC	29LV160BD (CMS) 74LS14 (CMS)		17BT(SMD) (194BT(SMD)	CMS0,4	5€ HM6264AL	PF-15(SMD) CM MP3,3V (CMS-SM	
µA 9637 ACP	74ALS245AN	AMI 8416BH	LM 139 DG	SN74AS08N	93C46EM8(SMD) CMS	1,5€ HEF40	23BT(SMD)	CMS0,	3€ LM311D(S	MD) CMS	0,69€
μC 3860 N μC 10197 L	74ALS257N 74ALS27N	AMI 8416DO AS27C256-12	LM 358 J LM 1458N	SN74H21N SN74S161N	HCF4040BM CMS HCF4066BM CMS	0,3€ HEF40	27BT CMS 44BT CMS	0,;	3€ LMC567CI	W/D CMS CMS (SMD)	1€
µC 1489 AP	74ALS32N	AS27C256-12 ATV 750-35	LM248N	SN75115N	HCF4070BM CMS	0.3€ HEF40	49BT(SMD)	CMS0,	3€ MAX695C\	WE(SMD) CMS	Tel
μC 1901 J μC 3438 P	74ALS373N 74ALS374AN	C 875H-88 CA2111 AE	LM258N LM308AN	SN7515OP SN 75158 P	HEF4002BT(SMD) CMS HEF40106BT CMS	0.3€ HEF40	70RT(SMD) (CMS 0	5€ MC14014F	B(SMD) CMS	0,35€
µC 3524 AN	74ALS645AN	CA3046	LP2952AIN	SN75174N	HEF40106BT CMS	.0,.3€ HEF40	71BT(SMD) 82BT (SMD)	CMS0,4 CMS 0	5€ MC14044E 3€ MC14082E	(SMD) CMS (SMD) CMS	
μC 3838 N μC 3846 N	74C160N40160 74F04DC	CD74HCT240 CF74016	ELS404CB LS404IN	SN75175N SN75188N	HEF4013BT CMS	.0,61€ HEF40	94BT(SMD)	CMS0,	5€ MC1488D(SMD) CMS	Tel
µС 4344 L	74F139DC	CIR0030	M 2764 AFI	SN754538 P	HEF4015BT(SMD) CMS HEF4016BT(SMD) CMS	0.61€ HFF41	04BT(SMD)	CMS0,7	5€ NE615D(S	MD) CMS MD) CMS	8€
µC 75S110 P	74F139N	CP 82C88	MUX 24 FP	SN75462P SP861 QA	HEF40106BT(SMD) CMS	0.3€ HEF45	16BT(SMD) 20BT(SMD)	CMS0,7	5€ TDA8004T	CMS	8.5€
μC1524 AJ μC3860 N	74F139PC 74F153N	CRT 5037 D 70108C-5	M5M5165P-70 MC 10109L	TBP24S10J	HEF40174BT (SMD) CMS	0,8€ HEF45	39BT(SMD)	CMS0,	6€		100000000000000000000000000000000000000
µCN 5801 A	74F157A	D 71071 C	MC 12016 P	TDA2593 TDA8702	Circuits intégrés	PIC-Circi	iits intég	rrés PIC	C-Circuits	intégrés P	IC
μCN5810 A μLN 2001 A	74F157PC 74F158APC	D 8753 H D1464C 3	MC 1488 P MC 1489 P		MCP2551-ip2,20		C16C57-XT			F84A-20P	
µLN 2801 A	74F174PC	D1-6402 B-9	MC 34014 P	TDB0155DP	PIC12C508A-04 2,29	€ PI	C16C58A	6,8	86€ PIC16I	F876-04/SP	15€
CD40109BFX 5430J	74F258N 74F374N	D3-6409-9 D4164C-3	MC10104L MC10115L	TDB0351DP TDB155 DP 118	PIC12C671-04P	€ PI	C16C622A	5,9	95€ PIC16I	F876-20/SP	15,2€
54368AJ	74F374PCN	D8279C 5	MC1414P	TEA6415C	PIC12F629-I/P DIP 8 2,2 PIC12F675-I/P DIP8 2,4		C16C63 C16C64/JW		96€ PIC16	F877-04/ F877A-20P	11€
54F163ADM 54F283DNQB	74F374PCW 74LS638A 1N	D8749H DAC-08 CQ	MC14194BCL MC14516BAL		PIC16C 54 XT 6,86		C16C72		.1€ PIC170	C42/17C42A	12.96€
54HC17AFI	74LS640N	DAC1210LCJ	MC14539BCL	TL 7705 ACP	PIC16C544,73	€ PI	C16C73A		,5€ PIC170	C44-16	20,28€
54HC541FI	74LS642 1N	DAC562C	MC14558BCP		PIC16C54-RC	€ PI	C16C74A C16C745 I/SI	15,0		F448-I/P	
54LS5323J 54LS04DM	74LS649NT 74LS652NT	DC2903 N DG 211 CJ	MC146818 AP MC4025BF		PIC16C5587,32	€ PI	C16C84-04P.	7.4	7€ PIC18I	F452-I/P F458-I/P	12€
54LS05J	74LS670N	DG189BP	MC4044P		PIC16C56 5,95	€ PI	C16CE625-04	4P 7	.5€ PICST.	ART+(PLUS) KIT	T DE
54LS11J 54LS151N	74LS73AN 74S08PC	DG506 CJ DM2502CN	MC68010P8 MC6802 P	TOOTOA INI	PIC16C57	€ PI	C16F628-04F C16F72-04P	4,9	99€ DEVEL	OPPEMENT	350€
54LS192DMQI	374S10N	DQ 27256-45	MC74HC259	TS27L4cn		-				THE RESERVE AND ADDRESS OF	OTEL
54LS192J 54LS20J	74S10N 74S138N	DS1488N DS14C89AN	MC98B09 S MM 58167 AN	TS27L4-IN TS372CN	Circuits intégrés	SIK-Circ	cuits inte	egres 51	K-Circui	ts integres	SIK
54LS26J	74S15N	EA 2708	N 8T97 N	TS393-IN	STK004035,29€ STK0	36Tel	STK3042		TK44128,0	5€ STK5331	7,62€
54LS293J 54LS365AJ	74S165N 74S169N	EF6852C EF68B09C	NB 2S181 AF NEC24278-218	TS3V3702-IN TS3V914-IN	STK004941€ STK0 STK005029,77€ STK1	43130€ 05019,82€	STK4141 STK4142-2	23€ ST	ΓK44328,9 ΓK45922,1	7€ STK5481 1€ STK5490	13,77€
54LS368AJ	74S16IN	EF68B54C	NS 32490 CN	TS512-IN	STK005532,76€ STK2	02843,5€ 12521,5€ 12928,51€	STK433	12,04€ ST	TK4613	35€ STK7309	11,89€
54LS375J	74S175N 74S195N	EF9369 P EFB7441CD	OP117F P 8085 AH	TS514-IN TS556-IN	STK007028,54€ STK2 STK008027,44€ STK2	12521,5€	STK4352	7,93€ S	ΓK4655 ΓK531515,5	59€ STK7310 55€ STK7358	15,55€
54LS42J 54LS670J	74S244N	EFB7444CD	P5C090-50	TS942-IN	STK01459€ STK3	04119€	STK4362	10,67€ S1	TK532511,4	3€ STK7563	
54LS74J	74S257N	F 2708	P8251A	TSH151-IN TSM221-IN	THYRISTOR de PU	HSSANCE	TH	VRISTO	R de PUIS	SANCE	
54LS90J 54LS92J	74S74N 74S86N	F 9328 PC FD1791-PL	PAL10L8 CN PAL16H2 ANC	U247	50RIA120IR25€	7100111101		111010		0825B4	
63 S 281 N	75150N	FLH421	PAL16L8 DCN	UA9048CR UA9636ACP	DN462 12Tel	A 100	(2)	20	T7070	0825B4T	Tel
74016SP301 74AC00PC	75365N 75454 BP	H11 G2 H11D1	PAL16L80 NC PALCE16V8H-25PC	UA9637ACP	DT200-800 -481Tel		die .	0		12	
74AC04E	75462PC	HI1 0508A 5	PEB 2070 P	UA9637ATC	DT51-800Tel FCR24/U04JBTel		1	No.		206K 3 12	
74AC08N 74AC138PC	785 30 ADS 93C06CB1	HII-506 / 883 HII506A-8	PLS100N RO 1042 F86	UA9638CP UA9638TC	IRKH26-12Tel			1		08 8A 600V	
74AC14PC	A3-2539-5	HIL-507A-2	SAA 1101 A	UA9639TC	MCR100-8 1,5€				TK301	12M	Tel
74AC174PC 74AC244E	AD574 AJN ADG 506 AKN	HM3-6514-9 HM6116LP-3	SAA 9057 AP SAA 9060 P	UC3526AN UC3844N	SKT 55/04CTel					2MA	and the same of th
74AC244E 74AC245E	ADSP1010BJD	HP 4562	SAA1043P	UGN3503U	Diode et pont de dioc	le de PUIS	SANCE -	Diode et p	oont de dio	de de PUISS	SANCE
74AC32N	AM27C64- 150DC	HP4N46 ICL7660SCPA	SAF1034E SCN86681C1N40	UM82C50A V61C16S70L	DIODE 1N3881		a de	D D	ODE PUISSANO	E BYW92 200SB	Tel
74AC74PC 74AC7623E	AM 9519ADMB		SCN68562C4N48	WD 2143-QD	DIODE BYT30PI-600 30A-600V	6,1€	C G	DI	ODE PUISSANC	E IRFK4H350	Tel
74ACT04PC	AM 8085APC	ICM7209	SG 3501 AJ	WD2143-PO	DIODE BYW81PI200 200V 15A DIODE PUISSANCE 40HF80	102202,5€	0			2KBP08 2A 800V 2KBP201 2A 100V.	
74ACT273E	AMI 8347FY	INS 8250 AN	SL486	X2210P X 2404 P	DIODE PUISSANCE 40HF60		A 53			B250C3700/2200	

STK004941€ STK005029,77€ STK005532,76€ STK007028,54€ STK008027,44€	STK105019,82€ STK202843,5€ STK212521,5€ STK212928,51€	STK414122,87€ STK4142-223€ STK43312,04€ STK43527,93€ STK43617,68€	STK44328,97€ STK45922,11€ STK46135€ STK46559€ STK531515,55€	STK548113,776 STK549014,486 STK730911,896 STK731015,556 STK73582,956
	de PUISSANCE		STK532511,43€ FOR de PUISSA	
50RIA120IR DN462 12		1 2 2	T6270825E	34Tel

Diode et pont de diode	de l'Ulbbanc	E -Dioue et pont	de diode de FOISSAN
Diode et pont de diode	de PHISSANC	T -Diode et pont	de diode de PHISSAN
SKT 55/04CTel			X0202MATel
MCR100-81,5€	7		TK3012MTel
IRKH26-12Tel			TYN608 8A 600V2€
FCR24/U04JB Tel	- 16	Mary Mary	TN933 12Tel
DT51-800Tel	0	400	TKE1206KTel
DT200-800 -481Tel	A. Car	0,00	TK1812Tel
DN462 12101	400	700	17070825B411el

Diode et pont de diode de Pl	UISSANCE	-Diode e	t pont de	diode de	PUISSANCE
DIODE 1N38815	5,3€	_0	DIODE PUISS	SANCE BYW9	2 200SBTel
DIODE BYT30PI-600 30A-600V6	5.1€	650	DIODE PUISS	SANCE IRFK4	H350Tel
DIODE BYW81PI200 200V 15A TO2202	2.5€	-	PONT DE DIO	DDE 2KBP08 2	2A 800V1.5€
DIODE PUISSANCE 40HF80	.8€	1	PONT DE DIO	DDE 2KBP201	2A 100V0.60€
DIODE PUISSANCE 40HFL60S	9€	FR	PONT DE DIO	DDE B250C37	00/22002€
DIODE PUISSANCE 85HF80	15€	TF -	PONT DE DIO	DDE B80C500	00/3300AN 2.8€
DIODE DI UCCALICE CELIEI ACCOCE		THE STREET	DOLLT DE DI	DE DEC 11101	00 10 0000

74ACT32PC AMI 833: 74ACT373P AMI 833: 74ALS02N AMI 834:	BC L 9051267	SH4B887V12E1-144 SH4B887V12E1-145 SH4B887V12E1-146	XR16C450CP	DIODE PUISSANCE 85HF80		PONT DE DIODE B80C5000/3300AN PONT DE DIODE DF04M006 4Pins PONT DE DIODE DF02 4Pins
TRANSFORMATEUR D		ESEAUX DE RESIS		RESISTANCE BOBINEES - RESISTANCE	E BOBIN	EES-RESISTANCE BOBINE
LMNP1001 BOURNS	THE PERSON NAMED IN COLUMN 1	1 résistances 4.7 konm 1 résistances 100 kohm		RESISTANCE BOBINEES 3W RB59 0.82 OHM0,6€	-	7 8

X 2404 P

RESISTANCE BOBINEES 3W RB99 0.82 OHM...0,66 RESISTANCE BOBINEES 3W RB99 1.5 OHM...0,66 RESISTANCE BOBINEES 3W RB99 1.3 OHM...0,66 RESISTANCE BOBINEES 3W RB99 12 OHM...0,66 RESISTANCE BOBINEES 3W RB99 12 OHM...0,66 RESISTANCE BOBINEES 3W RB99 500 OHM...0,66 RESISTANCE BOBINEES 7W RB57 1,5KOHM..0,756 RESISTANCE BOBINEES 7W RB57 10,33 OHM...0,756 RESISTANCE BOBINEES 7W RB57 10,34 OHM...0,756 RESISTANCE BOBINEES 7W RB57 10,2 OHM...0,756 RESISTANCE BOBINEES 7W RB57 10,2 OHM...0,756 RESISTANCE BOBINEES 7W RB57 3.9 OHM...0,756 RESISTANCE BOBINEES 8W RB60 2.2 OHM ...1,56 x1.....2,50€ 8+1résistances 8+1résistances 10Kohm RESISTANCE BOBINEES 8W RB60 15 OHM..... RESISTANCE BOBINEES 8W RB60 22 OHM.... RESISTANCE BOBINEES 5W RH5 24/240 OHM... RESISTANCE BOBINEES 10W RH10 40.20 OHM. RESISTANCE BOBINEES 25W RH25 28.40 OHM. Barrette de 32 LEDs (Rouge) Trés Haute luminosité 12V 8.99€

CONNECTEURS SUB-D Claviers 12 4.42€ Touches codage x/y Dim:55x75x6mm 25 contacts double
Connecteurs SUB-D femelle
coudés à 90° à souder sur CLIP TEST 8pins CMS
CI CONNECTEUR OBD2

SL486 SH133C01

PLAQUES D'essais BAKELITE
Plaques d'essais percées au pas
de 2.54 mm. Pastilles de 2.2 x 2.2
mm. Support: bakélite
1.5 mm. Epaisseur de
cuivre: 35 microns.

AMI 8331DP

74ACT273N

300mA Dim:32x1cm

INS 8250 N-B

1,50€ Fiche mâle OBD2 Dim:100x100mm diagnostic automobile Dim:99x47x24mm



-- 1 Pince de test pour lecture / Ecriture des EEPROM I2C type 24lc16 / 24LC64 au format SOIC 8 broches

RESISTANCE BOBINEES 50W RH50
0.47/0.1/1.5/4.7/4.7/15 OHM.
RESISTANCE BOBINEES
W RW RB 20,117 18KOHM.
RESISTANCE BOBINEES
RW 30X250 1KOHM. - ESSAI nur place

SURVEILLANCE Vidéo Camé Caméra IR MINATURE wmblah2 6 leds Infra-rouge N/b Cmos pixels:352(H)x288(V) 0. Lux Objectif:13.6mmF2 Alim:9-12V poids 67 gr Dim:34x40x30mm-



Réalisez vos circuits imprimés

.1,5€ 1,5€ ...Tel ...Tel

Tel

Tel ...Tel

.0,60€

Un testeur de bobinages

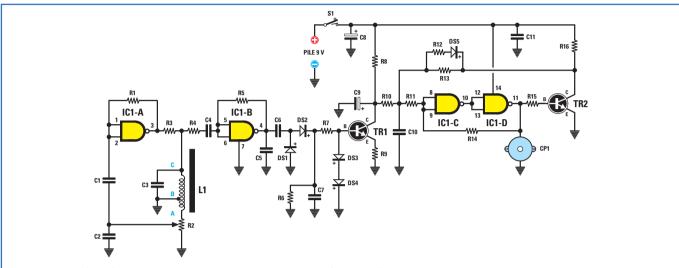


Figure 1: Schéma électrique du testeur permettant de contrôler la présence de spires en court-circuit dans un bobinage.

Si vous construisez des transformateurs d'alimentation, des bobinages pour des moteurs électriques ou bien des selfs pour des filtres d'enceintes acoustiques, vous savez qu'il peut arriver que la machine à bobiner écorche le vernis isolant du fil de cuivre. Si quelques spires sont en court-circuit, vous ne pourrez jamais vous en apercevoir. Alors, pour déceler ces éventuels défauts, il ne vous reste plus qu'à construire cet appareil.

i vous avez essayé de vous procurer dans le commerce un appareil capable de déceler si un bobinage comporte des spires en court-circuit vous ne l'avez certainement pas trouvé. C'est pour cette raison que nous proposons de réaliser ce montage qui pourra être d'une grande utilité à tous ceux qui bobinent euxmêmes leurs transformateurs ou fabriquent des selfs pour des filtres. Si, sur l'extrémité d'une tige vous disposez un anneau de métal, dès que le barreau du testeur entrera à l'intérieur, le buzzer se mettra à sonner.

Le schéma électrique

Pour réaliser ce montage nous avons utilisé un seul circuit intégré et deux

Liste des composants

R1 1 MΩ
R2 20 k Ω ajustable
R3 10 k Ω
R4 150 k Ω
R5 1 M Ω
R6 220 kΩ
R7 100 kΩ
R8 22 kΩ
R9 680 Ω
R10 220 k Ω
R11 330 k Ω
R12 15 k Ω
R13 100 k Ω
R14 1 M Ω

C1 150 nF polyester C2 100 pF céramique

R15 10 $k\Omega$

R16 10 $k\Omega$

transistors. Pour la description de son fonctionnement nous commençons à partir de la première porte NAND contenue à l'intérieur d'un 4011 (voir IC1-A figure 1), montée en oscillateur sinusoïdal. Avec le nombre de spires que nous préconisons de bobiner sur le barreau de ferrite L1, nous arrivons à obtenir la fréquence d'environ 6000 Hz avec une amplitude de 1 V. L'ajustable R2 connecté sur la prise A de L1 permet de trouver le

C3 220 nF polyester

C4 22 nF polyester

C5 ... 10 nF polyester C6 ... 220 nF polyester

C7 ... 220 nF polyester C8 ... 47 µF électrolytique

C9 ... 4,7 µF électrolytique

C10 . 15 nF polyester

C11 . 100 nF polyester

DS1.1N4148 DS2.1N4148

DS3.1N4148

DS4.1N4148 DS5.1N4148

TR1.. NPN BC547 TR2.. NPN BC547

CP1 . transducteur piézo-électrique

L1.... bobine

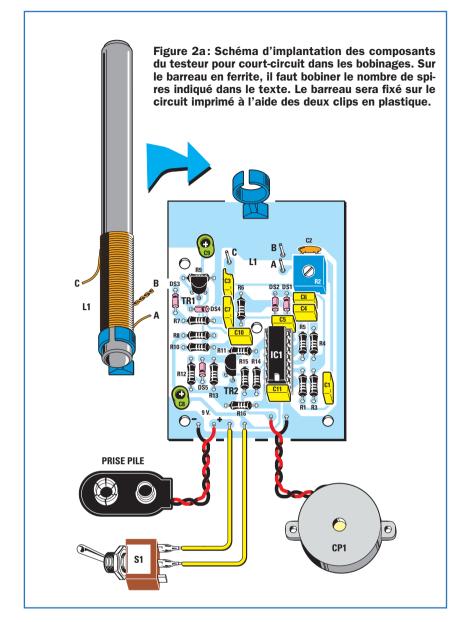
IC1 .. CMOS CD4011

S1 ... Interrupteur

Sauf spécification contraire, toutes les résistances sont des 1/4 W à 5%.

point d'amorçage de l'étage oscillateur. Le signal produit est appliqué à travers le C4 sur la seconde NAND IC1-B, montée en étage amplificateur. A sa sortie nous retrouvons un signal d'environ 6 V, lequel est appliqué, par C6, à DS1 et DS2 pour obtenir une tension continue d'environ 5 V. R7 transmet à son tour cette tension à la base de TR1, un BC547. Avec cette tension le transistor est conducteur et son collecteur relie à la masse R8





et R10, bloquant ainsi le second étage oscillateur composé des deux autres NAND IC1-C et IC1-D et de TR2, un BC547 également. Lorsque le barreau de ferrite du testeur est introduit complètement dans un bobinage comportant une ou plusieurs spires en court-circuit, la NAND IC1-A cesse d'osciller, plus aucun signal ne parvient sur DS1 et DS2 et TR1, n'étant plus polarisé, cesse de conduire. Sa tension de collecteur passe à environ 9 V (niveau logique 1). Cette tension, qui parvient sur l'entrée de la NAND IC1-C, permet de la rendre active et la fait osciller sur une fréquence de 1 kHz, rendue audible par le transducteur piézoélectrique. L'étage oscillateur, composé de IC1-C et IC1-D, étant un VCO, nous obtenons une note basse lorsque la ferrite de notre appareil est approchée de la bobine ayant une ou plusieurs spires en court-circuit et une note plus aiguë lorsque le barreau inséré entièrement à l'intérieur de cette même bobine.

Pour alimenter ce circuit, nous utilisons une pile 9 V.

La réalisation pratique

La partie la plus délicate concerne le bobinage du fil sur le barreau de ferrite L1: il faut bobiner 220 spires de fil émaillé de diamètre 0,15 mm (15/100). Etant donné que le bobinage comporte une prise (B) à la 25ème spire du début (A), nous vous suggérons de procéder de la façon suivante: avec un morceau de ruban adhésif, fixez le début du fil (A) sur le barreau en le laissant dépasser de 4 à 5 cm pour pouvoir le relier au circuit au point A. Bobiner 25 spi

res, et faite une boucle de 4 à 5 cm de long qui correspondra à la prise B à relier ensuite sur le point B du circuit imprimé. Puis, poursuivez le bobinage en réalisant les 195 spires restantes. Ceci terminé, vous avez également la fin du

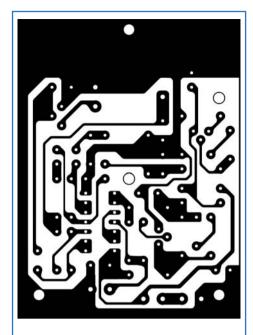


Figure 2b: Dessin du circuit imprimé à l'échelle 1.

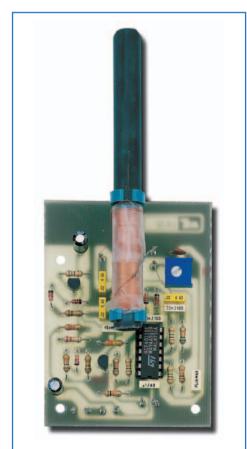


Figure 3: Photo du prototype de la platine du testeur de bobinage.

bobinage C qui sera reliée au point C près de C3. Afin d'éviter que les enroulements ne se relâchent, vous pouvez les maintenir en place à l'aide d'un morceau de ruban adhésif ou à l'aide d'une goutte de colle cellulosique.

Un détecteur de fils secteur

Il arrive souvent à chacun de nous de devoir planter un clou pour poser un crochet ou bien de devoir faire un trou dans une cloison pour poser une cheville. Dans la plupart des cas, nous parvenons au terme de cette opération sans aucun problème. Hélas, il arrive de temps en temps qu'un des infortunés travailleurs du dimanche que nous sommes, parvienne à centrer son trou avec une précision millimétrique en plein dans les fils de l'installation électrique, provoquant ainsi de sérieux dégâts.

our éviter les risques que nous venons de décrire, il suffit de disposer d'un circuit capable d'indiquer de façon fiable le parcours des fils électriques dissimulés dans les cloisons: c'est-à-dire de l'appareil que cet article vous propose de construire.

Le schéma électrique

Comme vous pouvez le voir figure 1, pour réaliser ce détecteur, nous avons utilisé un TS27M2/CN contenant deux amplificateurs opérationnels CMOS caractérisés par une impédance d'entrée élevée. L'entrée non inverseuse 3 de IC1/A est directement connectée à une petite plaque détectrice directement gravée sur le circuit imprimé. Si nous approchons la plaque de détection d'un mur dans lequel se trouvent encastrés des fils électriques, celle-ci captera le 50 Hz de la tension électrique et l'opérationnel l'amplifiera d'environ 84 fois. Ainsi, sur sa sortie, nous retrouverons un signal sinusoïdal qui pourra atteindre une valeur maximale de 8 V. Cette tension alternative, passe à travers C5 et rejoint DS1 et DS2. Contrairement à ce que nous pourrions penser, ces deux diodes ne redressent pas la sinusoïde car, sur la sortie de DS2, il n'y a aucun condensateur électrolytique. De ce fait, sur la sortie de DS2, nous retrouvons la même sinusoïde que celle appliquée sur l'entrée, la seule différence est qu'elle part de 0 V et atteint une valeur maximum de 8 V.

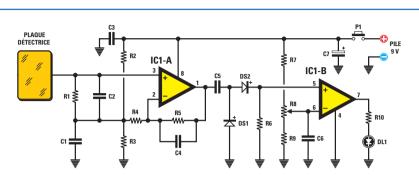


Figure 1: Schéma électrique du détecteur de fils secteur. Ce circuit est alimenté par une pile de 9 V.

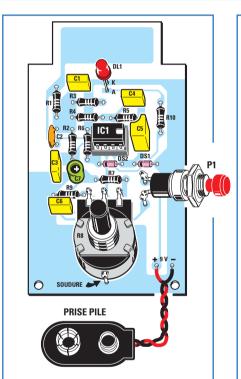


Figure 2a: Schéma d'implantation des composants du détecteur de fils secteur. Pour bloquer le potentiomètre R8, visible en bas du dessin, nous vous conseillons de souder les extrémités d'un morceau de fil rigide sur son boîtier et sur la piste de masse du circuit imprimé.

Cette tension est appliquée sur l'entrée non inverseuse 5 de IC1/B, utilisé comme comparateur de tension ayant pour seuil de référence la tension positive appliquée sur l'entrée inverseuse opposée (6) par l'intermédiaire du potentiomètre R8 (servant à régler la sensibilité du détec-

Liste des composants

R9 220 Ω R10 ... 470 Ω

C1 100 nF polyester C2 150 pF céramique C3 100 nF polyester C4 1,5 nF polyester C5 1 μ F polyester C6 100 nF polyester

47 µF électrolytique

DS1.. 1N4148 DS2.. 1N4148 DL1 . LED IC1 ... TS27M2.CN P1 poussoir

C7

de W.

Toutes les résistances sont des 1/4

teur). Si nous le réglons de manière à appliquer sur la broche 6 de IC1/B une tension minimale, nous pourrons détecter des fils encastrés à une certaine profondeur. Par contre si nous le réglons de manière à appliquer la tension maximale sur cette broche, nous pourrons détecter uniquement les fils encastrés peu profondément. En tournant ce potentiomètre sur la sensibilité maximum, il est possible de localiser une surface beaucoup plus grande que celle où passe le fil électrique.

Par contre en le tournant sur la sensibilité minimum, il est possible de localiser, avec une approximation de quelques centimètres le tube dans lequel passe ce fil électrique. La LED verte, située sur la sortie de IC1/B, s'allume avec une luminosité élevée lorsque le signal capté atteint son amplitude maximum et avec une luminosité plus faible si le signal capté demeure audessous du niveau minimum. En fonction de la luminosité de cette LED, nous parvenons à établir à quelle profondeur peut être encastré le fil de l'installation électrique. P1, inséré dans le circuit, permet d'alimenter IC1 uniquement durant le temps utilisé pour la recherche des fils.

La réalisation pratique

Sur le circuit imprimé, dont la figure 2b donne le dessin à l'échelle 1 (le côté cuivre comporte également gravée la plaque de détection), montez les quelques composants comme le montre la figure 2a (commencez par le support de IC1).

Procédez à l'installation de la platine dans son boîtier plastique en vous

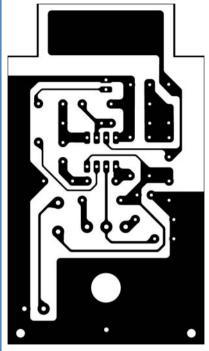


Figure 2b: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du détecteur de fils secteur

aidant de la figure 3: le potentiomètre R8 et la LED nécessitent le perçage du couvercle avec des forets de 8 et



Figure 3: Photo d'un des prototypes de la platine du détecteur de fils secteur installée dans son boîtier plastique.

3 mm. Il faudra également réaliser un trou de 8 mm sur le côté du coffret pour installer le poussoir P1.

REGULATEUR DE CHARGE A MICROCONTROLEUR POUR PANNEAUX SOLAIRES



Sauf

Prix

valable pour le mois de parution.

Régulateur de charge pour panneaux photovoltaïques. Géré par microcontrôleur, IL fonctionne en 12 ou 24 V. Ce montage entre dans la catégorie des systèmes anti-coupures de secteur 230 V destinés à garantir une totale continuité d'alimentation électrique en cas de défaillance d'EDF.

ET513 Kit complet sans boitier

ALIMENTATIONS POUR PC PORTABLE





AP70C	Alimentation universelle de volture 70 W: entrée 12 à 15 V DC
	et sorties 15-16-18-19-22-24V DC39 €
AP120C	Alimentation universelle de volture 120 W: entrée 12 à 15 V
	DC et sorties 15-16-18-19-22-24V DC60 €
AP70	Alimentation universelle secteur 70 W; entrée 100 à 240 V AC
	et sorties 12-15-16-18-19-22-24V DC
AP120	Alimentation universelle secteur 120 W: entrée 100 à 240 V AC
	et sorties 12-15-16-18-19-22-24V DC 90 €

CONVERTISSEURS DE TENSION



Alarme batterie faibleTension d'entrée : 10 - 15 volt DCTension de sortie : 220 volt ACFréquence : 50 HzRendement: 90 % Protection thermique: 60° Ventilation forcée sur tous les modèles auf C12 01E

	3aul 012-013	
G12015	Convertisseur de 12 V - 220 V - 150 W -	
	162x104x58 mm - 0,700 kg	58,60 €
G12030	Convertisseur de 12 V - 220 V - 300 W - 235x100x60 mm - 0,830 kg	9,20 €
G12060	Convertisseur de 12 V - 220 V - 600 W -	
	200v205v23 mm - 2 100 kg 12	SME

CD 908 - 13720 BELCODENE WWW.comelec.fr

Tél.: 0442706390 Fax: 0442706395

Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général EN1484

Un générateur sinusoidal 1 kHz

Il est possible, à partir de quelques composants, de réaliser un oscillateur BF simple mais capable de produire un signal à fréquence fixe à très faible distorsion. Qui plus est, même si le montage que nous vous proposons produit un signal à 1 000 Hz, il vous sera toujours possible de faire varier cette fréquence par simple substitution de trois condensateurs et deux résistances.

tant donné que l'exécution de la moindre mesure, dans l'univers des basses fréquences, réclame la fréquence standard de 1 000 Hz, nous vous proposons un oscillateur RC à déphasage, simple et économique, se contentant de mettre en œuvre un seul NPN et 2 amplis-op contenus dans un seul NE5532.

Le schéma électrique

Si l'on place entre le collecteur et la base de TR1 (figure 1) trois condensateurs de capacités identiques (Cx) et deux résistances de valeurs égales (Rx), on obtient un oscillateur car le signal prélevé sur le collecteur revient vers la base déphasé de 180°, ce qui produit une onde sinusoïdale. La fréquence obtenue grâce à cet oscillateur dépend des valeurs des trois Cx et des deux Rx. La formule permettant de trouver la valeur de la fréquence est:

F en Hz = 39 900 : (Cx x Rx)

où Cx est en nF et Rx en k.

En faisant varier Cx et Rx nous pouvons donc obtenir n'importe quelle autre fréquence et ce, pratiquement, entre 200 Hz et 800 kHz.

Si nous introduisons nos valeurs de Ceux et Rx dans la formule ci-dessus, nous obtenons une fréquence de:

39 900 : $(18 \times 2,2) = 1007 \text{ Hz}.$

Revenons maintenant au schéma électrique de la figure 1: la fréquence produite par TR1 est prélevée sur son collecteur à

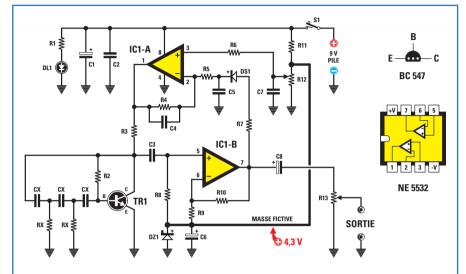


Figure 1: Schéma électrique du générateur BF et brochages du BC547 vu de dessous et du NE5532 vu de dessus.

Liste des composants

Rx 2,2 kΩ
R 1 1 k Ω
R2 330 kΩ
R3 3,3 kΩ
R4 100 k Ω
R5 100 k Ω
R6 100 k Ω
R7 220 Ω
R8 1 M Ω
R9 5,6 kΩ
R10 10 k Ω
R11 470 Ω
R12 10 k Ω trimmer
R13 4,7 k Ω pot. log.
Cx 18 nF polyester
C1 47 µF électrolytique
C2 100 nF polyester
C3 100 nF polyester
C4 1 µF polyester
C5 1 µF polyester
C6 10 µF électrolytique
C7 1 µF polyester
C8 10 µF électrolytique
DL1 LED rouge 3 mm
DS1 1N4148
DZ1 zener 4,3 V 1/2 W
TR1 NPN BC547
IC1 NE5532
S1 inter. à glissière

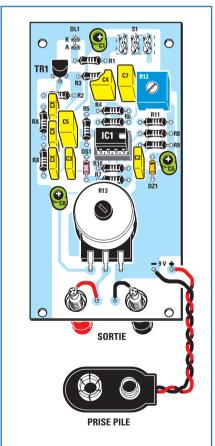


Figure 2a: Schéma d'implantation des composants du générateur BF de 1 kHz. DL1, S1 et l'axe du potentiomètre sont placés côté soudures du circuit imprimé.

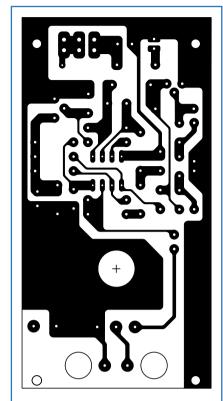
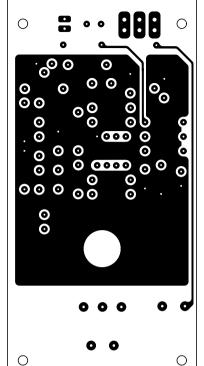


Figure 2b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés de générateur BF, côté soudures.



du circuit imprimé double face à trous métallisés de générateur BF, côté composants.

Figure 2b-2: Dessin, à l'échelle 1,

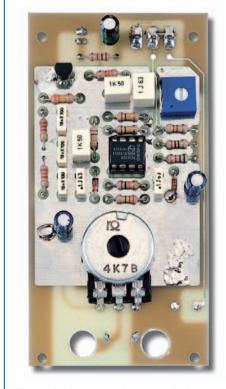




Figure 3: A gauche la photo de la platine vue côté composants et à droite vue côté soudures (on peut voir DL1, S1 et l'axe du potentiomètre).

travers C3 (100 nF) et appliquée à l'entrée non inverseuse (broche 5) de l'ampli-op IC1-B monté en amplificateur. Pour

comprendre la fonction de R11 et R12 et de la zéner DZ1 de 4,3 V, rappelez-vous que pour alimenter un étage

d'amplification utilisant un ampli-op avec une tension simple (asymétrique), il est indispensable de réaliser une masse fictive dont la tension soit égale à la moitié de la tension d'alimentation, par ex. 4,5 V pour 9 V. C'est à cette masse fictive que sont reliées R8 et R9 alimentant les broches 5 et 6. Comme notre montage est alimenté par une pile type 6F22 de 9 V, notre masse fictive devra avoir une valeur de 9 : 2 = 4,5 V (même si nous utilisons une DZ1 de 4,3 V, car il n'existe pas de zéner de 4,5 V, soyez assurés qu'une différence de 0,2 V ne modifiera en rien le fonctionnement de l'amplificateur).

Pour savoir combien de fois est amplifié le signal appliqué à la broche 5, on peut utiliser cette formule simple: gain = (R10 : R9) + 1 (R en ohm). Or,dans notre schéma, R10 est de 10 k et R9 de 5,6 k. L'étage IC1-B amplifie donc le signal appliqué à son entrée:

 $(10\ 000:5\ 600)+1=2,78\ fois.$

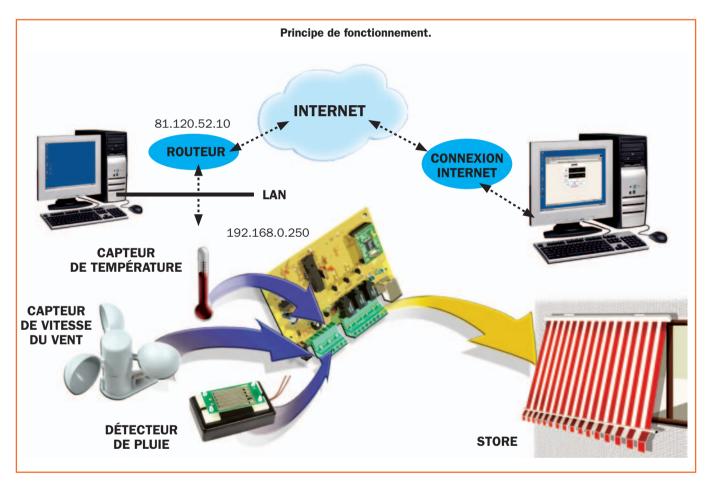
Le signal amplifié est ensuite prélevé sur la broche 7 de IC1-B à travers C8 et appliqué au potentiomètre de sortie R13. La fonction de IC1-B étant clarifiée, il ne reste qu'à décrire celle de l'ampli-op IC1-A, amplificateur de tension continue chargé de maintenir stable l'amplitude du signal BF prélevé en sortie de IC1-B. Comme on le voit, l'entrée non inverseuse (broche 3) de IC1-A est polarisée par la tension continue prélevée sur le curseur du trimmer R12. Tandis que l'autre entrée, inverseuse (broche 2), est polarisée par la tension continue prélevée sur la broche 7 de IC1-B à travers DS1. DS1, en dehors du fait qu'elle laisse passer la tension positive présente à la sortie de IC1-B, redresse le signal sinusoïdal BF et fournit ainsi une tension continue, utilisée pour maintenir stable l'amplitude du signal BF produit par TR1.

Une fois réglé le curseur du trimmer R12, de manière à obtenir en sortie un signal BF de 3,5 Vpp, si l'amplitude de ce signal diminue, DS1 appliquera à l'entrée inverseuse (broche 2) de IC1-A une tension plus faible et, par conséquent, augmentera la tension positive sortant de la broche 1: TR1, recevant une tension plus forte, augmentera l'amplitude du signal BF. Si l'amplitude du signal BF, en revanche, augmente, DS1 appliquera à l'entrée inverseuse (broche 2) de IC1-A une tension plus forte et; par conséquent, diminuera la tension positive à la sortie (broche 1): TR1, recevant une tension plus faible, diminuera l'amplitude du signal BF. •



Une station météo directement sur Internet

Cette station météorologique met en œuvre trois capteurs (vent, pluie, température). Un module serveur Internet SitePlayer permet, à travers un navigateur quelconque, de consulter des données acquises par la station. Trois relais permettent d'activer trois sorties de commande.

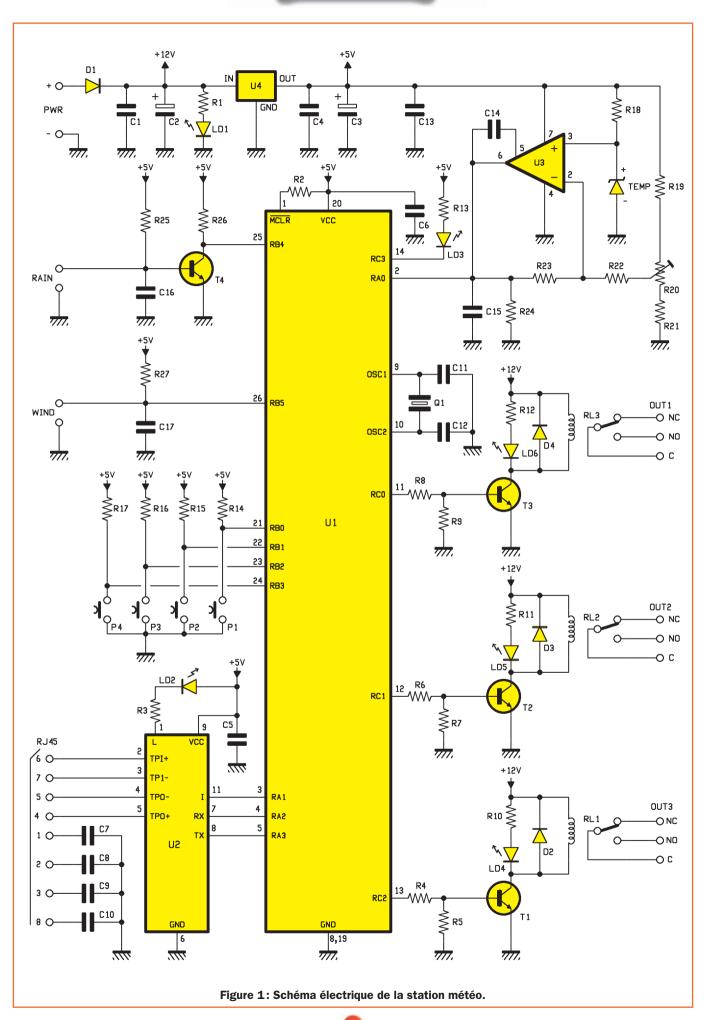


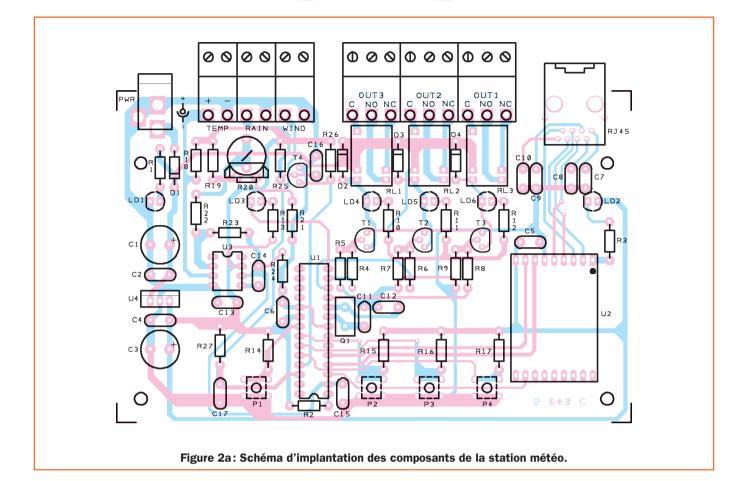
CARACTÉRISTIQUES TECHNIQUES

- Alimentation: 12 Vcc
- Consommation max: 200 mA
- Détecteur de pluie : platine à variation de résistance
- Capteur de vitesse du vent: anémomètre à pales tournant horizontalement et avec sortie à contacts "reed"
- Vitesse minimale détectable: 1 km/h
- Vitesse maximale détectable: 99 km/h
- Résolution du capteur de vitesse du vent : 1 km/h
- Standard Ethernet 10baseT (10 Mbits/s)
- Connexion au réseau par connecteur RJ45
- IP configurable (par défaut: 192.168.0.250) par navigateur.

e module SitePlayer est désormais bien connu de nos lecteurs puisque nous avons récemment proposé un Contrôleur LAN / Internet à seize E/S. Nous récidivons aujourd'hui avec ce dispositif fort utile pour qui veut lire sur son PC la vitesse du vent, la température et l'intensité de la pluie (ou l'absence de pluie), évaluées par ses propres capteurs en un lieu donné distant (la liaison se faisant par Internet, d'où l'utilisation du module spécialisé). Avec notre système vous pourrez, par exemple, visualiser en temps réel sur l'écran de l'ordinateur de votre appartement de Lyon les conditions météorologiques de votre résidence secondaire du Cantal (par Internet)! Vous pourrez également, toujours par exemple, activer/désactiver à distance chaudière ou climatiseur, ou commander stores, volets roulants ou Velux, en fonction du temps qu'il fait justement.







Liste des composants

R1......4,7 k Ω $R2 \dots 4,7 k\Omega$ R3 470 Ω R4...... $4.7 \text{ k}\Omega$ $R5 \dots 10 \text{ k}\Omega$ $R6.....4,7 k\Omega$ $R7.....10 k\Omega$ $R8.....4,7 k\Omega$ $R9 \dots 10 k\Omega$ R10 1 $k\Omega$ R11.....1 $k\Omega$ R12.....1 $k\Omega$ R13..... 470 Ω R14 10 k Ω R15..... 10 $k\Omega$ R16 10 $k\Omega$ R17 10 $k\Omega$ R18.... $2.2 \text{ k}\Omega$

R19.....2,7 k Ω R20 470 Ω trimmer

R21..... 5.6 k Ω R22..... 100 k Ω R23 470 k Ω $R24....10 k\Omega$ R25 680 kΩ $R26....100 k\Omega$ $R27.....680 k\Omega$

C1 470 µF 25 V électrolytique C2 100 nF multicouche

C3 470 µF 25 V électrolytique C4 100 nF multicouche C5 100 nF multicouche

C6 100 nF multicouche

C7 100 nF multicouche C8 100 nF multicouche

C9 100 nF multicouche

C10 .. 100 nF multicouche

C11.. 22 pF céramique C12 .. 22 pF céramique

C13.. 100 nF multicouche

C14 .. 470 pF céramique

C15 .. 470 pF céramique C16 .. 10 pF céramique

C17 .. 10 pF céramique

D1 1N4007 D2 1N4007

D3 1N4007

D4 1N4007

LD1 .. LED 3 mm verte

LD2 .. LED 3 mm verte

LD3 .. LED 3 mm jaune

LD4 .. LED 3 mm rouge LD5 .. LED 3 mm rouge

LD6 .. LED 3 mm rouge

U1 PIC16F876-EF543A déià programmé en usine

U2 Module SitePlayer SP1-EF543B déjà programmé en usine U3 CA3160

U4 L7805

Q1 quartz 20 MHz

T1..... BC547

T2..... BC547

T3..... BC547

T4..... MPSA13

T5..... BC547

RL1... relais 12 Vcc miniature

RL2... relais 12 Vcc miniature

RL3... relais 12 Vcc miniature

P1 micropoussoir

P2 micropoussoir

P3 micropoussoir

P4 micropoussoir

TMP . LM335Z

Divers:

3. connecteurs 3 pôles

3 . connecteurs 2 pôles

1. connecteur RJ45

1. support 2 x 14

1. support 2 x 4

1. barrette mâle

1. prise d'alimentation

1. capteur vent

1. détecteur de pluie

Sauf spécification contraire, toutes les résistances sont des 1/4 W à 5 %.

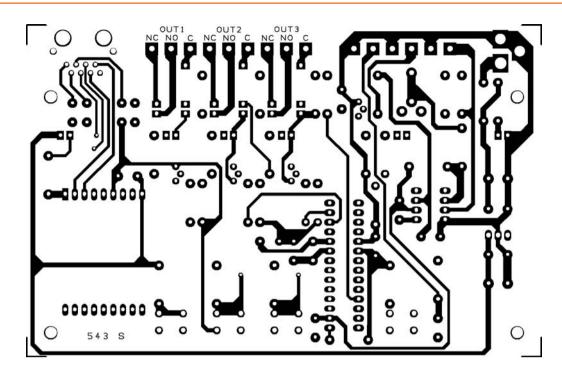


Figure 2b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés de la station météo, côté soudures.

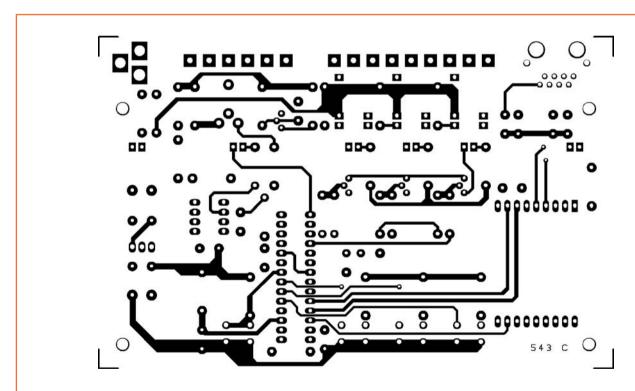


Figure 2b-2: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés de la station météo, côté composants.

Les paramètres météo relevés par vos capteurs peuvent aussi être automatiquement publiés sur un site publicitaire de station balnéaire, de village touristique, etc. (les visiteurs du site pouvant ainsi connaître en temps réel les conditions de leur prochain séjour).

Eh oui, le module SitePlayer SP1 de NetMedia permet tout cela (pour

en savoir davantage, visitez le site www.netmedia.com). Ce module est un serveur "web" complet, c'est-à-dire un dispositif qui, dûment relié à un réseau LAN, est en mesure de répondre aux demandes de n'importe quel navigateur (par exemple Internet Explorer) en envoyant des pages HTML à travers le protocole HTTP. La particularité de ce dispositif est d'envoyer en réponse,

non pas des pages statiques, mais des pages pouvant être modifiées en fonction de l'état pris par le circuit électronique avec lequel le module est en mesure d'interagir.

De plus il peut recevoir des commandes provenant du navigateur et, en fonction de celles-ci, modifier certains paramètres du système avec

lequel il dialogue (par exemple activer un ou plusieurs relais). Dans le présent montage, SP1 visualise une page "web" où sont données les informations sur les capteurs pluie, température et vent, acquises en temps réel et en même temps il permet d'activer ou désactiver trois relais de service par simple pression d'un poussoir sur la page "web".

Le schéma électrique

Le cœur du montage est constitué par le couple Microchip PIC16F876 et Net-Media SitePlayer SP1 effectuant l'interfacage entre les capteurs situés "dans la nature" et le réseau basé sur le protocole TCP/IP. Plus précisément le microcontrôleur U1 PIC16F876 a pour tâche de convertir les signaux des données physiques en valeurs numériques et vice versa, tandis que le module U2 SP1 rend ces informations accessibles par le réseau. Les deux dispositifs communiquent entre eux à travers une banale ligne sérielle (RX / TX) et une ligne d'E/S, quant au module SP1 il communique avec le réseau Ethernet par câble RJ45. À propos de ce dernier, pour connaître l'état de connexion du circuit au réseau il suffit d'observer l'état de LD2 (reliée à la broche 1 du SP1): allumée, le périphérique est relié correctement à un "hub" ou un "switch" appartenant au reste du réseau.

Le circuit met à notre disposition trois entrées (température, pluie et vent) et trois sorties à relais dont l'activation ou la désactivation est fonction de la

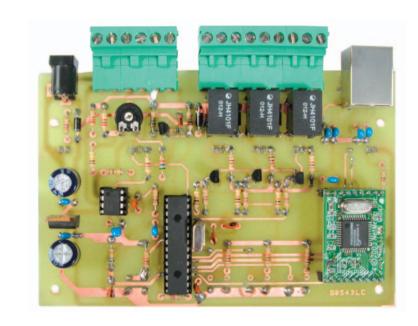


Figure 3: Photo d'un des prototypes de la platine de la station météo.

pression des poussoirs virtuels situés sur la page "web" ou des poussoirs réels (P2, P3 et P4) montés sur la platine. Pour changer l'état de la sortie au moyen du navigateur il suffit d'accéder à la page "web" et de presser une seule fois le poussoir correspondant à la sortie dont on veut modifier l'état.

Pour changer manuellement l'état des relais on doit maintenir pressé le poussoir correspondant à la sortie désirée jusqu'au changement d'état de la LED. En même temps que P2, P3 et P4, à travers le port RB du PIC, l'état d'un quatrième poussoir, P1, est acquis

(il s'occupe de la mémorisation de l'adresse IP du dispositif).

Pour la lecture des paramètres physiques, trois capteurs sont utilisés: ils sont reliés au PIC à travers les entrées RAO (température), RB4 (pluie) et RB5 (vent). Le premier (pour la pluie) est une grille inclinée en forme de double peigne sur laquelle tombent et demeurent un certain temps les gouttes de pluie, ce qui provoque une diminution de la résistance électrique entre les extrémités. Normalement, en effet, sans contact entre ces extrémités, la résistance

Figure 4: Photos de la station météorologique montée dans son boîtier plastique à face avant en aluminium.



À gauche la face avant: les poussoirs OUT1, OUT2, OUT3 correspondent à P2, P3, P4 et servent à activer les relais de sortie (surveillés par les LED rouges de signalisation OUT 1, OUT 2, OUT3). "Save address" correspond au poussoir P1: la pression de ce poussoir est nécessaire pour pouvoir mémoriser l'adresse IP attribuée à la station météo. Le voyant "Network" s'allume si la liaison au réseau Ethernet est active, "PWR" signale la présence de l'alimentation et "CTRL" correspond à LD3 dont le fonctionnement est lié à l'utilisation du poussoir "Save address".

À droite on peut voir les entrées et les sorties : la vitesse de transmission est celle du standard Ethernet 10baseT soit 10 Mbits/s. Le circuit est alimenté en 12 V continu, 200 mA au moins conseillé.



est pratiquement infinie. Une seule goutte réduit cette valeur à quelques milliers d'ohms et alors le courant circulant dans la base de T4 ne suffit plus à le maintenir en saturation. La tension sur la broche RB4 passe à +5 V et le PIC détecte la présence de la pluie. Avec un algorithme convenablement conçu, permettant de compter les répétitions d'ouverture et fermeture du contact, il est aussi possible de connaître l'intensité de la pluie tombant sur le capteur.

L'intensité de la pluie visualisée est celle mesurée au moment de la lecture. Le système contrôle une fois toutes les deux secondes si une goutte d'eau a fermé le contact du capteur de pluie. La valeur visualisée de l'intensité de la pluie est graduelle: si la pluie est tout de suite diluvienne, cette forte intensité ne sera pas immédiatement indiquée mais le passage de soleil à pluie faible, puis pluie normale et enfin forte pluie.

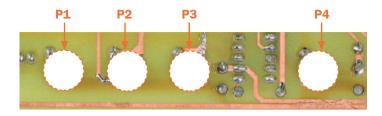
Le deuxième capteur est un anémomètre constitué d'une hélice tripale horizontale à coupelles. Sur l'arbre (vertical) est fixé un petit aimant fermant à chaque tour une ampoule "reed" fixée sur le corps de l'anémomètre. Les caractéristiques géométriques du capteur étant connues, il est facile de convertir le nombre de tours par seconde effectué par l'arbre (information arrivant sur l'entrée RB5 du micro) en une vitesse exprimée en km/h.

La vitesse calculée est une moyenne des mesures faites dans un intervalle de cinq secondes: cela permet une évaluation précise et l'élimination des pics peu significatifs dus à de brèves rafales.

Le troisième capteur est constitué d'une sonde de température TEMP et de l'ampli-op U3: celui-ci met sur l'entrée analogique RAO du micro une tension proportionnelle à la température lue par la sonde. Il est nécessaire, à la première mise sous tension du circuit d'effectuer un réglage de la température lue, grâce au trimmer R2O.

La visualisation de l'état des relais, de la température, de l'intensité de la pluie et de la vitesse du vent ne sont pas mises à jour automatiquement à l'intérieur du navigateur, il est donc nécessaire de mettre à jour la page (en pressant, par exemple, avec Internet Explorer, la touche F5). LD1 indique la présence de la tension d'alimentation.

Figure 5: Les quatre micropoussoirs de contrôle.



La figure 2a montre qu'ils sont montés côté soudures. P2, P3, P4 servent à modifier manuellement l'état des trois relais de sortie. P1 est utilisé pour mémoriser l'adresse IP de la platine. Le circuit dispose d'une adresse IP par défaut (192.168.0.250) pouvant être paramétrée selon une procédure indiquée dans l'article.

À la mise sous tension, LD3 clignote dix fois, indiquant ainsi que le système fonctionne correctement (cette LED servira aussi au paramétrage de l'adresse de la platine). LD2 s'allume pour signaler que le câble réseau est correctement connecté au périphérique.

Le circuit est alimenté par une tension continue de 12 V nécessaire pour activer les relais. D1 protège le circuit contre toute inversion de polarité. Le régulateur U4 fournit une tension stabilisée de 5 V à U1, U2 et U3. La consommation globale est de 100 mA environ, mais nous vous conseillons de prévoir une petite alimentation bloc secteur 230 V pouvant fournir au moins 200 mA.

Le programme résident

À notre habitude, afin de ne pas encombrer la revue, nous avons publié le "listing" relatif aux routines température, vent et pluie sur notre site Internet. Nous avons vu que le montage se compose d'un microcontrôleur PIC16F876-EF543A et d'un module serveur "web" SP1-EF543B, tous deux déjà programmés en usine. Le premier s'occupe de l'interfacage vers les capteurs et de l'élaboration des données fournies par eux, le second permet d'avoir une page "web" donnant ces informations météorologiques. L'oscillateur bat à la fréquence de 20 MHz, ce qui permet un test rapide des capteurs et une fourniture en temps réel des valeurs au SP1.

Dans la subroutine LISTEMPERATURE on utilise le convertisseur A / N du port RAO pour trouver la tension fournie à l'amplificateur opérationnel U3. Les calculs nécessaires pour convertir cette tension en température sont également exécutés. Quand le convertisseur donne

la valeur 69, cela signifie que la température est égale à 0 °C (les valeurs inférieures auront donc un signe –). Cette condition est mémorisée dans la variable SIGNE et envoyée au SP1 de façon à visualiser directement sur la page "web" la température.

La routine LISVENT permet de vérifier la vitesse de rotation de l'hélice de l'anémomètre et donc la vitesse du vent. Dans cette procédure sont exécutés divers contrôles afin d'éviter de fausses lectures et, en fonction du temps mis par l'hélice pour faire un tour complet, il est possible de déterminer la vitesse en km/h. Dernière opération: le calcul des deux chiffres à envoyer au SP1 pour la visualiser sur la page "web".

La routine LISPLUIE permet de déterminer l'intensité de la pluie. À chaque appel de la routine, si le capteur a détecté la présence d'eau, la variable COMPTE croît ou bien elle décroît. En fonction de la valeur prise par COMPTE, il est possible de déterminer la fréquence à laquelle le capteur est mouillé.

La réalisation pratique

Le circuit imprimé est un double face à trous métallisés : la figure 2b-1 et 2 en donne les dessins à l'échelle 1.

Quand vous l'avez devant vous, montez d'abord les composants en contrôlant bien les valeurs sur la liste des composants et en confirmant avec la photo de la figure 3. Commencez, côté composants, par les supports des deux circuits intégrés et celui, en barrettes, du SP1 (ce module est lui-même un petit circuit imprimé CMS qui sera inséré à la fin des soudures comme le micro et l'ampli-op) et terminez par les gros



Figure 6: Les pages Internet d'accès.



Voici les pages à travers lesquelles il est possible de visualiser les données météorologiques acquises par les capteurs et de gérer à distance le station météo. En a) on peut voir la page d'attribution de l'adresse IP de la platine (on y accède en cliquant sur le lien "Config IP Address" présent dans la page principale. En b) la page principale, soit l'interface vidéo grâce à laquelle on peut surveiller à distance l'état des entrées. Toujours à partir de cette page, on peut activer les trois relais de sortie. Comme le texte de l'article l'explique, les entrées lisent les signaux envoyés par les trois capteurs. Le capteur de pluie fournit une indication de l'intensité du phénomène et la visualisation est progressive et va de l'absence de pluie (le pictogramme représente le soleil) à forte pluie (le pictogramme représente un nuage et un éclair). Le contrôle des relais se fait en cliquant sur un des trois poussoirs de la section "OUTPUT".



borniers. Côté soudures, montez les micropoussoirs P1 à P4 (en pointillés figure 2a, voir aussi figure 5).

Pour le montage dans le boîtier plastique à face avant aluminium, voyez la figure 4.

Les essais et les paramétrages

Il ne reste plus qu'à vérifier le bon fonctionnement du circuit. Tout d'abord reliez les capteurs aux entrées du périphérique au moyen des différents borniers (respectez la polarité de la sonde TEMP). Le dispositif a d'abord l'IP par défaut (192.168.0.250): tenez pressé P1, alimentez le circuit et attendez que LD3 clignote. Reliez alors le circuit au réseau local à l'aide du câble réseau (câble "patch" à acquérir chez un fournisseur de matériel informatique) à brancher sur un port libre de votre "hub" ou "switch", ou bien directement de la platine réseau de votre ordinateur (dans ce cas le câble "patch" doit être de type croisé).

À partir d'un PC appartenant au réseau, lancez Internet Explorer et essayez d'accéder à l'adresse http://192.168.0.250/: dans le navigateur doit apparaître l'écran visible figure 6. Sinon vérifiez que la propriété de réseau de votre PC est bien paramétrée avec IP = 192.168.0.XXX (où XXX est différent de 250) et SubnetMask = 255.255.255.0 et que l'IP 192.168.0.250 n'a pas déjà été donnée à un autre appareil du réseau.

Si c'est le cas, il faut donner au module une nouvelle adresse IP: pour cela vous devez débrancher temporairement le dispositif ayant la même adresse et accéder, au moyen du navigateur, à la page du Site-Player http://192.168.0.250/ (que vous devriez pouvoir atteindre). Pressez alors le mot "CONFIG IP" et tapez la nouvelle adresse à donner à la platine (par exemple 192.168.0.251).

Ensuite, pressez pour confirmer le poussoir SUBMIT et RETURN. Cela ne suffit cependant pas pour que la nouvelle adresse soit mémorisée et donc utilisée par le périphérique. Pour des raisons de sécurité (éviter que quelqu'un puisse accéder à la page de modification et changer l'IP), il est nécessaire de maintenir pressé P1 jusqu'à ce que LD3 clignote, puis de relâcher le poussoir. C'est seulement alors que le périphérique est doté de sa nouvelle adresse. Il suffit maintenant de reconnecter le dispositif précédemment débranché au réseau et d'accéder à notre périphérique en se connectant avec le navigateur à la page spécifiée par la nouvelle IP.

Si vous désirez ensuite que le dispositif soit accessible de l'extérieur de votre réseau LAN, soit par l'Internet, il faut absolument reprogrammer le routeur faisant office de "link" (lien) afin que le trafic provenant de l'interface externe vers le port 80 (HTTP) du protocole TCP soit réadressé vers l'IP appartenant à votre LAN et coïncidant avec l'adresse attribuée au Site Player.

Il est nécessaire en outre d'entrer comme paramètre par défaut "gateway" du SitePlayer l'adresse que le routeur possède sur votre réseau LAN (ce pourrait être par exemple 192.168.0.1 ou bien 192.168.0.254 adresses typiques de paramétrage) afin que tous les paquets produits par le serveur "web" en réponse aux demandes du navigateur distant soient envoyées correctement à destination.

Notez que s'il y a un pare-feu ("firewall") de protection sur votre réseau, il faut absolument éviter qu'il effectue le moindre filtrage sur les paquets arrivants adressés sur le port 80 sous protocole TCP. Vous devriez alors être en mesure d'utiliser enfin votre station météo: acquérir toutes les informations concernant le temps qu'il fait à l'endroit qui vous intéresse à partir de votre ordinateur (ou de n'importe quel autre ordinateur relié à l'Internet).

Comment construire ce montage?

Tout le matériel nécessaire pour construire cette station météo ET543 est disponible chez certains de nos annonceurs. Voir les publicités dans la revue.

Les typons des circuits imprimés sont sur www.electronique-magazine.com/ ci.asp.

Les composants programmés sont disponibles sur www.electronique-magazine.com/mc.asp.





ARBRE DE NOËL DE LUXE

Merveilleux arbre de Noël avec LEDs. 18 bougies clianotent alternativement

La batterie ne doit pas être enlevée pour fonctionner avec une alimentation externe. Peut être employé dan la voiture. Pourvu d'un interrupteur marche/arrêt.

· alimentation: 9 à 12Vcc ou batterie alcaline de 9V (non

€ 18,50 MK117



PERE NOËL LUMINEUX ANIME

Animation attractive avec 126 LEDs de différentes couleurs. Il n'est pas nécessaire de retirer la batterie lors de l'utilisation d'une alimentation externe. Possibilité pour une alimentation de 12V pour l'utilisation dans des voitures, camionnettes,



SAPIN DE NOEL Noël n'aura jamais été aussi amusant !

16 LEDs clignotantes.

- basse consommation de courant: max. 4mA
 alimentation: batterie de 9V (non incl.)
- · dimensions: 60 x 100 x 25mm







Demandez notre nouveau catalogue KIT chez votre distributeur VELLEMAN





Un détecteur de vibrations

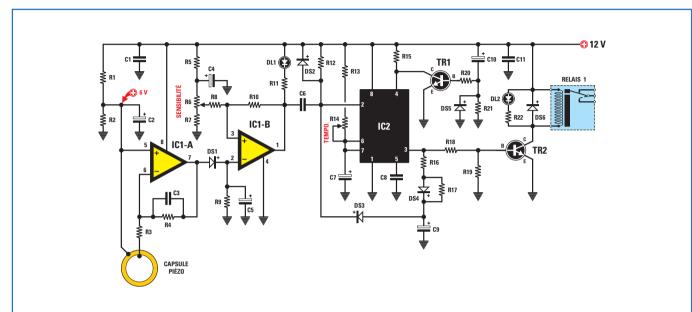


Figure 1: Schéma électrique du détecteur de vibrations. Sur les petits disques piézo-électriques on prélève le signal produit par toute vibration mécanique et on l'applique sur les deux broches d'entrée de l'amplificateur opérationnel IC1-A.

Ce montage, capable de détecter tout type de vibrations mécaniques, peut être utilisé pour résoudre divers problèmes quotidiens. Pour réaliser ce capteur, nous avons utilisé de petits disques piézo-électriques comme on en trouve dans les buzzers.

e circuit sensible aux vibrations peut servir non seulement pour être immédiatement avisé si quelqu'un heurte votre voiture ou votre moto garée, mais aussi si un rôdeur tente de forcer la porte de votre maison. Nous allons tout d'abord vous expliquer ce que nous avons utilisé pour faire office de détecteur (ou capteur) de vibrations excitant un relais destiné à actionner une petite sirène.

Le petit disque piézo-électrique

A l'intérieur des buzzers piézo-électriques se trouve un petit disque piézo-électrique (figures 4 et 5) servant à émettre un son quand on applique à ses bornes une fréquence acoustique. Ces petits disques peuvent aussi fonctionner en sens inverse, c'est-à-dire que si on les

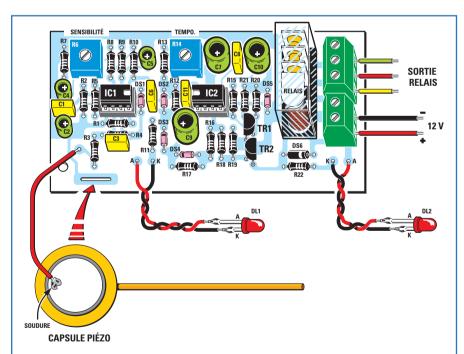


Figure 2a: Schéma d'implantation des composants du détecteur de vibrations. Le petit disque de la capsule piézo-électrique en à insérer dans la fente située près de R3 puis à souder. Sur la surface "blanche" du petit disque, soudez un fin fil de cuivre servant à prélever le signal BF.

fait vibrer mécaniquement on peut prélever à leurs bornes un signal BF de 20mV environ. Cette caractéristique, obtenir un

signal électrique en faisant vibrer une capsule piézo-électrique, est mise à profit dans les "pick-up" (têtes de platines



Liste des composants

R1 10 $k\Omega$ $R2 \dots 10 k\Omega$ R3 10 $k\Omega$ $R4 \dots 1 M\Omega$ R51,5 k Ω R6 1 k Ω trimmer R72,2 k Ω $R8 \dots 10 k\Omega$ R91 M Ω R101 M Ω R111 $k\Omega$ R12 10 $k\Omega$ R1322 kΩ R141 $M\Omega$ trimmer R15 10 k Ω R1647 Ω R173,9 kΩ R18 10 $k\Omega$ R19 22 k Ω R2047 $k\Omega$ R2147 $k\Omega$ $\text{R22} \dots \dots \text{1} \ \text{k}\Omega$ C1 100 nF polyester C2 10 µF électrolytique C3 1,5 nF polyester C4 10 µF électrolytique C5 2.2 uF électrolytique C6 100 nF polyester C7 100 µF électrolytique C8 10 nF polyester C9 100 µF électrolytique C10 100 µF électrolytique C11 100 nF polyester DS1.....1N4148 DS2 1N4148 DS3...... 1N4148 DS4 1N4148 DS5 1N4148 DS61N4007 DL1 LED DL2 LED TR1..... NPN BC547 TR2..... NPN BC547 IC1LM358

disques vinyle) pour exploiter les sons produits quand leur pointe parcourt le sillon du disque noir. Pour vous procurer ce petit disque piézo-électrique, vous n'aurez à acheter aucun buzzer coûteux pour ensuite le détruire afin d'en extraire le précieux petit disque: en effet ce dernier est disponible seul et à bas prix.

IC2 NE555 RELAIS1.12 V 1RT

Comment faire vibrer ce petit disque?

Pour faire vibrer ce petit disque, il faut souder, sur sa face entièrement en laiton, un fil rigide, de fer ou de laiton, d'un diamètre de 2 millimètres et d'une longueur de 70 millimètres (figures 4 et 5). Après avoir soudé le fil sur le petit dis-

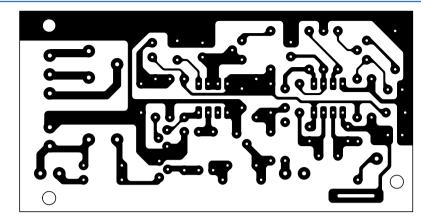


Figure 2b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés du détecteur de vibrations, côté soudures.

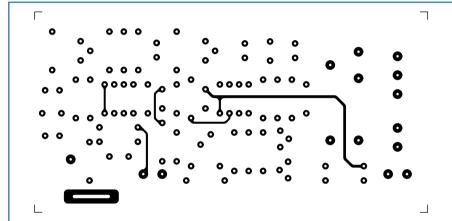


Figure 2b-2: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés du détecteur de vibrations, côté composants.

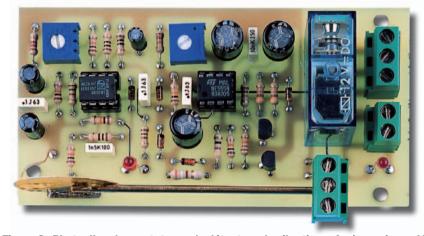


Figure 3: Photo d'un des prototypes du détecteur de vibrations. Après avoir soudé le petit disque dans la fente du circuit imprimé, il faut aussi fixer à l'extrémité du fil un contrepoids et pour cela nous nous servons d'un bornier à trois pôles.

que, vous devez enfiler sur l'autre extrémité un bornier à 3 pôles servant de "contrepoids" pour transmettre les vibrations détectées par le disque piézo-électrique. Le signal électrique émis par ce disque est prélevé du côté où la surface est complètement blanche et, pour ce faire, il est nécessaire d'y souder un fin

fil de cuivre relié à l'entrée inverseuse de l'opérationnel IC1-A à travers R3 de 10 kilohms (figures 1 et 2a). Le côté opposé, dont la surface est entièrement en laiton, est relié à la broche non inverseuse + de IC1-A et alimenté par la tension positive de 6 V présente aux bornes de R1 et R2.

Un détecteur de fuites pour micro-ondes

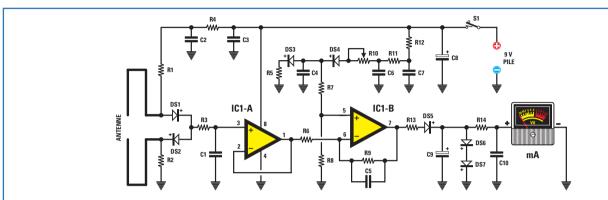


Figure 1: Schéma électrique du détecteur de fuite SHF pour fours à micro-ondes. Comme le montrent les figures 4 et 5, l'antenne dipôle servant à capter les signaux SHF en fuite est directement gravée dans le petit circuit imprimé.

Avec ce détecteur de fuite pour four à micro-ondes nous vous proposons un instrument de détection destiné à contrôler la qualité des conditions environnementales de notre existence, comme les détecteurs de fuite de gaz, de champs magnétiques et HF, les compteurs Geiger, etc.

n théorie, les ondes SHF utilisées dans les fours à microondes, caractérisées par une fréquence de travail de 2,45 GHz environ, ne devraient pas s'échapper par la porte du four, mais étant donné que l'usure du temps ou une erreur de manipulation ou d'entretien peuvent provoquer la détérioration des charnières ou de la garniture de cette porte, il est conseillé d'en vérifier l'état périodiquement (comme on doit vérifier les joints d'une chaudière ou les conduites de gaz) à l'aide d'un détecteur de fuite SHF.

Le schéma électrique

Ne vous laissez pas tromper par la simplicité du schéma électrique de la figure 1, car, dès que vous mettrez en service cet instrument, vous vous rendrez compte de son excellente sensibilité. Pour capter les signaux SHF que le four à micro-ondes pourrait laisser s'épancher vers l'extérieur, on utilise une petite antenne dipôle replié en U. Le signal SHF reçu par ce dipôle est redressé par deux diodes Schottky, DS1 et DS2 et appliqué, à travers R3, sur la broche

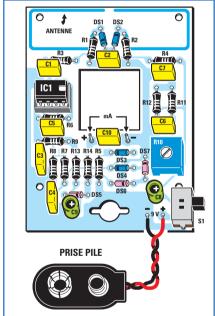


Figure 2a: Schéma d'implantation des composants du détecteur de fuite SHF. Dans l'évidement central, on insèrera le galvanomètre µA-mètre et on soudera ses cosses aux deux picots disposés de part et d'autre de C10.

d'entrée 3 non inverseuse (symbole +) du premier amplificateur opérationnel IC1-A monté ici en étage séparateur. Cet amplificateur opérationnel n'est donc pas monté en étage amplificateur, mais il vise seulement à transformer un signal haute impédance en un signal basse impédance.

Les Schottky DS1 et DS2 commencent à conduire seulement quand

Liste des composants

 $\text{R1} \ldots \text{47 k} \Omega$

R2 47 k Ω

R3 10 k Ω

 ${\rm R4} \ldots 330 \; {\rm k}\Omega$

 $\begin{array}{c} \text{R5} \dots \text{ 47 k} \Omega \\ \text{R6} \dots \text{ 10 k} \Omega \end{array}$

R7 10 kΩ

R8 1 M Ω

R9 1 M Ω

R10.. 200 k Ω trimmer

R11.. 22 $k\Omega$

R12 .. 220 k Ω

R13 .. 3,3 k Ω

R14..5,6 k Ω

C1 10 nF polyester

C2 10 nF polyester

C3 100 nF polyester

C4 100 nF polyester

C5 100 nF polyester

C6 100 nF polyester

C7 100 nF polyester

C8 10 µF électrolytique

 $C9 \dots 47 \mu F$ électrolytique

C10 .. 100 nF polyester

DS1.. Schottky BAR10 ou 5711

DS2.. Schottky BAR10 ou 5711

DS3.. Schottky BAR10 ou 5711

DS4.. Schottky BAR10 ou 5711

DS5.. 1N4148

DS6.. 1N4148

DS7.. 1N4148

IC1 ... LM358 ou TS27M2CN

S1 interrupteur à glissière

μA..... galvanomètre 200 μA

Quoi de Neuf chez Selectronic

Kits AUDIOPHILES

Selectronic



Kit Triphon II GRAND MOS > Série GRAND MOS

C'est l'évolution ultime du filtre actif 3 voies TRIPHON



Bancs d'essai publiés dans : s - Août 2004 et Nou Revue du Son n° 285 - Mai 2004



Connectique Argentée - Isolant PTFE (Téflon) Circuits imprimés Verre-Téflon pour les cartes filtres et amplificateurs Utilisation de trans-istors soigneusement triés par paires complémentaires - Coffrets reprenant l'esthétique du GRAND MOS, pour réaliser un ensemble harmonieux (face avant massive de 10mm et radiateurs latéraux).



Filtre actif Le kit COMPLET 753.4250 979,00 €TTC



Le kit CO 753.4180 849,00 €TTC

Section FILTRE ACTIF

Cellules R-C à pente 6 dB cascadables 3 voies configurables en 6 ou 12 dB En 12 dB : filtre LINKWITZ-RILEY vrai Voie Médium : configurable en passe haut ou passe bande Fréquences de coupure : au choix Câblage réduit au strict minimum.

SectionAMPLIFICATEURS

Alimentations totalement séparées pour les voies droites et gauches 4x16 W RMS / 8 ohms, pure Technologie MOS-FET.

Kit BASIC

Préamp

Basique mais tout

L'ensemble COMPLET Filtre + Ampli

ce qu'il y a de plus audiophile! Préamplificateur présenté en configuration minimum : 2 entrées commutables bénéficiant des

meilleurs étages audiophiles disponibles Entièrement à composants discrets, condensateurs haut de gamme (Styroflex, BLACKGATE), potentiomètre ALPS Pourvu d'une entrée RIAA de très

haute qualité ce préampli est idéal dans une installation simple, et / ou pour les personnes désireuses

d'écouter ou graver leur disques vynil sur PC.

753.4250-2 1828,00€ PROMO 1650,00 €TTC

Kit Préampli

Nouveau





- Etages Classe A à FETs et MOS-FETs
- 7 entrées dont une RIAA et 1 symétrique
- 3 sorties dont 1 symétrique

Télécommande IR Etc. Le kit COMPLET avec coffret

753,8500 1540.00 €TTC

Le kit COMPLET 753.6200 199.00 ETTC

Kit Préampli PHONO Pour cellule MC ou MD

- Impédance d'entrée adaptable
- Taux de distorsion : < 0,001%
- Respect de la courbe RIAA : < ±0,2 dB
- Circuit imprimé Verre / TÉFLON (PTFE)
- Alimentation séparée
- Condensateurs STYROFLEX, BLACKGATE, etc...

Le kit COMPLET (avec boîtiers non percés) 753.4000 160,00 €TTC

Kit Symétriseur de Ligne

Sortie 600 Ω sur XLR Neutrik Alimentations séparées

Le kit COMPLET (avec boîtiers non percés) 753.1950-1 149,00 €TTC

Kit Désymétriseur de Ligne

Sorties sur prises RCA argentées Alimentations séparées

Le kit COMPLET (avec boîtiers non percés) 753.1950-2 149,00 trrc

Haut-parleurs

 Haut-parleurs HI-FI large-bande et pour système multi-voies · Précision et qualité japonaise

Toute la gamme → en stock chez Selectronic



Foste

Guide de sélection sur simple demande







À PARIS : CICE 79, rue d'Amsterdam 75008 Tél.: 01.48.78.03.61

Composants Audiophiles

Condensateurs BLACKGATE, ELNA, Styroflex de précision, MICA argenté 1% Transformateur type "R" - Selfs audio JANTZEN



ProFet

Notre **NOUVEL** amplificateur **AUDIOPHILE**



- Transparence et musicalité hors du commun
- Conception simple et intelligente
- Qualité de fabrication et fiabilité exceptionnelles
- 2 x 15 W stéréo et Bloc mono 60 W Entrée symétrique ou asymétrique

Le kit COMPLET Version Bloc MONO Brigdé 60W 753.7480-M 660,00 €1

Le kit COMPLET Version STÉRÉO 2x15W 753.7480-S 660,00 €TT

L'UNIVERS ELECTRONIQUE

86, rue de Cambrai - B.P 513 - 59022 LILLE Cedex Tél. 0 328 550 328 - Fax : 0 328 550 329 www.selectronic.fr



NOUVEAU Catalogue Général 2005 Envoi contre 5,00€ (10 timbres-poste de 0,50€)

NOS MAGASINS :

PARIS: 11 Place de la Nation 75011 (Métro Nation) Tél. 01.55.25.88.00 Fax: 01.55.25.88.01

> LILLE: 86 rue de Cambrai (Près du CROUS)



MESURE

l'amplitude du signal dépasse 0,3 V. Afin d'annuler cette valeur de seuil, qui rendrait l'appareil peu sensible, il faut les faire entrer tout de suite en conduction: pour cela, il est nécessaire de faire courir à travers elles un faible courant, grâce à R1 et R2, de façon à rendre ces diodes capables de détecter même les signaux les plus faibles.

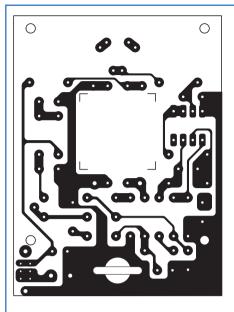
La tension retrouvée sur la broche de sortie de IC1-A est appliquée, à travers R6, sur l'entrée inverseuse 3 (symbole -) du second amplificateur opérationnel IC1-B. Celui-ci amplifie environ cent fois la faible tension appliquée à son entrée. La tension amplifiée est prélevée sur la broche de sortie 7 à travers R13 et elle est appliquée au condensateur électrolytique C9 après être passée à travers la diode au silicium DS5. Les deux diodes au silicium DS6 et DS7, en parallèle avec C9, servent à rendre la déviation de l'aiguille du galvanomètre (µA-mètre) légèrement logarithmique afin d'éviter qu'en présence de fortes fuites SHF elle ne vienne frapper violemment en fond d'échelle.

Le trimmer R10 inséré dans ce circuit sert à alimenter la broche 5 non inverseuse du second amplificateur opérationnel IC1-B et à positionner l'aiguille du µA-mètre sur le 0 de gauche en l'absence de signal SHF. Les deux Schottky DS3 et DS4, placées après le trimmer R10, servent à court-circuiter à la masse tout résidu de signal SHF que pourraient capter les pistes du circuit imprimé. Elles fournissent en outre une tension de référence mise à profit pour polariser l'entrée non inverseuse de l'amplificateur opérationnel IC1-B. Cette tension est réglée par le trimmer R10 de façon à obtenir, au cours du réglage, une tension de 0 V à la sortie de l'amplificateur opérationnel IC1-B, tension utile pour positionner l'aiguille du galvanomètre tout à gauche sur le 0 quand aucun signal SHF n'est détecté par le circuit.

Pour alimenter celui-ci, on utilise une pile 6F22 de 9 V et, comme le circuit ne consomme que 2 mA environ, elle assurera une grande autonomie à l'appareil.

La réalisation pratique

La figure 2a donne le schéma d'implantation des composants, les 2b-1 et 2b-2, les dessins des deux faces du circuit imprimé à l'échelle 1 et la 3, la



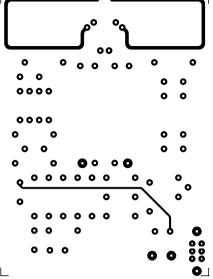


Figure 2b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés, côté soudures.

Figure 2b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés, côté composants.

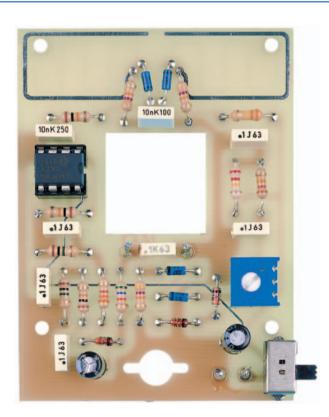


Figure 3: Photo d'un des prototypes de la platine du détecteur de fuites SHF.

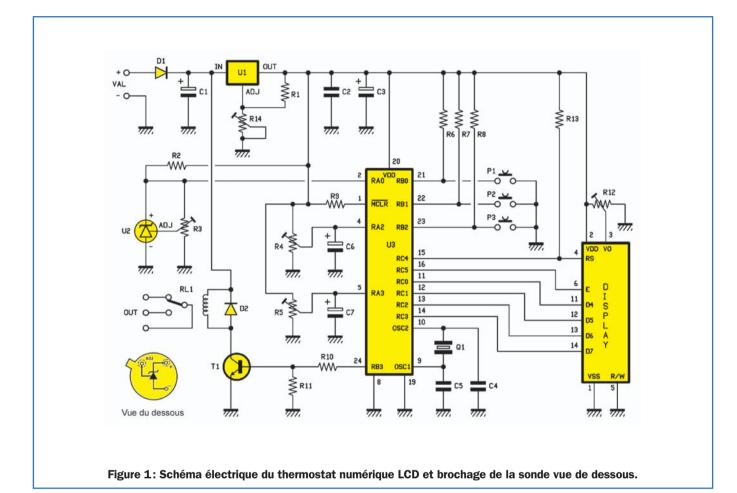
photo du prototype: on voit que l'antenne dipôle replié en U est directement dessinée sur le circuit imprimé. Le montage de ce détecteur de signaux SHF étant très facile, vous l'aurez terminé en peu de temps. Pour commencer nous conseillons d'insérer et de souder le support du circuit intégré IC1 en pre-

nant grand soin de ne faire aucun courtcircuit entre les pistes ou les 8 pastilles, ni soudure froide collée, puis de souder les autres composants en ayant soin de bien orienter les composants polarisés. Une fois la platine montée, elle sera installée avec la pile dans un boîtier plastique.





Un thermostat numérique LCD



Précis et sensible, piloté par microcontrôleur, ce thermostat permet de paramétrer une température entre -20 et +100 °C, par l'intermédiaire de commandes simples. Grâce aux contacts du relais, il peut piloter différents appareils, comme un appareil de chauffage ou un climatiseur. Un afficheur LCD permet de visualiser la température et les différents paramètres de commande.

e thermostat proposé dans cet article est facilement programmable par l'intermédiaire de deux poussoirs et il utilise comme sonde, un composant au silicium de haute précision, capable de détecter des températures dans un champ compris entre –50 et +150°C. Il dispose, en outre, d'un

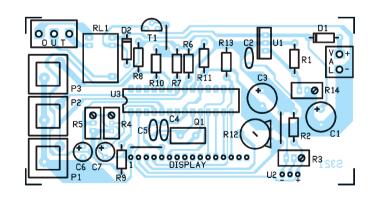


Figure 2a : Schéma d'implantation des composants du thermostat numérique

afficheur LCD alphanumérique, sur lequel apparaissent non seulement les lectures du moment, mais également les indications utiles pour assister l'opérateur durant le paramétrage.

Le fonctionnement de l'appareil

Le schéma électrique de la figure 1 nous montre la relative simplicité de



Liste des composants

R1...... 270 Ω R2...... 1 $k\Omega$

R3 10 k Ω multitour R4 10 k Ω multitour R5 10 k Ω multitour

R6....... 10 kΩ R7....... 10 kΩ R8...... 10 kΩ R9...... 4,7 kΩ R10...... 10 kΩ R11...... 47 kΩ

R12...... 220 Ω trimmer MH

 $\text{R13}\,.....\,\text{1}\;\text{k}\Omega$

R14...... 1 $k\Omega$ trimmer multitour

C1...... 220 µF 16 V électrolytique

C2...... 100 nF multicouche

C3...... 100 µF 16 V électrolytique

C4 22 pF céramique C5 22 pF céramique

C6...... 47 µF 16 V électrolytique

C7 47 µF 16 V électrolytique

D1...... 1N4007 D2...... 1N4007

T1..... NPN BC547B

U1..... LM317

U2..... capteur de température

LM135H

U3...... PIC16F876-20-EF321

déjà programmé en usine (Comelec)

Q1..... quartz 4 MHz

P1 poussoir NO pour ci P2 poussoir NO pour ci

P3 poussoir NO pour ci RL1relais min. 12 V 1 RT

pour ci

DISPLAY. afficheur LCD 1 ligne de

16 caract.

Divers:

1 bornier 2 pôles

1 bornier 3 pôles

1 support 16 broches mâles en bande sécable

1 support 19 broches femelles en bande sécable

l'ensemble, composé pratiquement d'un microcontrôleur, d'un afficheur intelligent, d'un régulateur de précision et d'un transducteur température / tension.

Le système de gestion

Évidemment, le cœur du circuit est représenté par le microcontrôleur PIC16F876-EF321, programmé de

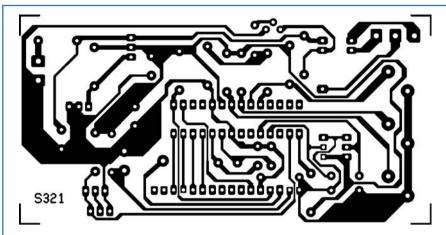


Figure 2b: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du thermostat numérique



Figure 3: Photo de l'un des prototypes de la platine du thermostat numérique LCD, côté composants. Pour pouvoir essayer différentes sondes, nous avons utilisé des picots en bande sécable (en bas, à droite).

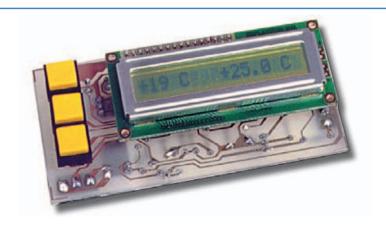


Figure 4: Photo de l'un des prototypes de la platine du thermostat numérique LCD, côté soudures, où sont montés l'afficheur LCD et les trois poussoirs.

façon à gérer, en utilisation normale, l'acquisition périodique du signal continu provenant de la sonde U2, en traiter les données et les visualiser sur l'afficheur LCD en même temps que la valeur imposée pour le seuil thermostatique (la tolérance n'excède pas

±0,5 °C). En programmation, le microcontrôleur procède à la lecture de l'état des trois poussoirs, qui activent respectivement la sélection: avant, arrière et le mode de fonctionnement qui, dans notre circuit, est imposé via programme.

AMPLIFICATEUR STEREO HI-FI "CLASSE A" A MOSFET

Les amateurs d'audio les plus exigeants, même s'ils savent qu'un étage amplificateur qu'un etage amplificateur classe A-B débite plus de puissance qu'un ampli classe A, préfèrent la configuration de ce dernier en raison de sa faible distorsion. Pour satisfaire ces amateurs, nous vous proposons ce kit d'amplificateur stéréo classe A équipé de deux transistors MOSFET de puissance par canal.



Tension max. de travail	35 V
Impédance de charge	4 ou 8 Ω
Bande passante	8 Hz à 60 kHz
Pmax sous 8 ohms	12 + 12 W RMS
Courant max. absorbé	1,4 A
Distorsion harmonique	0,03 %
V.in maximum	0,7 V RMS
P max sous 4 ohms	24 + 24 W RMS

AMPLIFICATEUR MOSFET MONO OU STÉRÉO 600 W



Cet amplificateur BF peut fonctionner en mono (ponté) ou en stéréo. Il fournit une puissance maximale musicale / RMS de 300 / 155 W par canal, soit au total 600 / 300 W. II est protégé thermiquement. Un circuit spécial règle, en permanence, sur la classe À l'étage de sortie et ce, sans perte inutile de puissance. Les haut-parleurs sont protégés contre le «bump» de mise sous tension

et les composantes continues pouvant se présenter à leur entrée.

AMPLIFICATEUR HI-FI A LAMPES EL34

D'une qualité sonore équivalent aux plus grands, cet amplificateur vous restituera un son chaleureux et pur. Fourni avec son coffret en bois noir, son design est à la hauteur de ses performances musicales. Lampes de sorties : EL34. Indication de la puissance de sortie par deux vu-mètres.

Impédance d'entrée : 1 MΩ Impédance de sortie : 4 et 8Ω 0,1 % à 1 000 Hz Rapport signal/bruit: 100 dB

Les transformateurs de sortie sont à carcasses lamellées en acier doux à grains orientés et leur blindage est assuré par un écran de cuivre. L'ensemble est immobilisé dans une résine et moulé dans un boîtier métallique externe.

UN AMPLIFICATEUR HI-FI A LAMPES KT88

Ses caractéristiques sont identiques à la version EL34 (Kit EN 1113/K1). Seule la puissance et les lampes changent. Lampes de sorties : Puissance musicale de sortie : 2 x 80 W

EN1113/k2 Version KT88......631,10 €

UN AMPLIFICATEUR HI-FI STEREO A LAMPES **CLASSE A 2 X 16W MUSICAUX**

Appartenant à la lignée des amplificateurs à lampes EN1113, ce kit vous restituera une qualité sonore professionnelle. Puissance de sortie : 2 X 8 W RMS - 2 X 16 W musicaux. Lampes de sortie : EL34. Classe : A.



AMPLIFICATEUR HI-FI STEREO 2 X 30 WATTS

l'aide de deux circuits intégrés TDA1514/A et de quelques composants périphériques seulement, on peut réaliser un amplificateur Hi-Fi stéréo capable de débiter une puissance "musicale" de 2 x 56 watts sur une charge de 4 ohms ou de 2 x 28 watts sur une charge de 8 ohms. Un double vumètre à diodes LED permettra de visualiser le niveau de sortie des deux canaux. Alimentation 220 VAC.



142,00 € EN1460 Kit complet sans vumètre ni coffret............. 194,34 €

AMPLIFICATEUR A FET POUR CASQUE

Avec cet amplificateur stéréo qui utilise exclusivement des FET et des HEXFET, on peut écouter dans un casque et en HI-FI sa musique préférée avec ce timbre sonore chaud et velouté que seuls les lampes et les FET parviennent à reproduire.

Puissance max. de sortie : . 1.1W RMS.



Impédance minimale casque : Entrée à FET classe :	
Impédance d'entrée : 47	kΩ.
Amplitude max. d'entrée : 4,5 V ou 0,	56 V.
Gain maximum : 12 dB ou 30	dB.
Réponse ±1dB : 20 - 2200	OHz.
Diaphonie :	dB.
Rapport signal/bruit : 9	4dB.
Distorsion harmonique : < 0,0	8 %.

PRÉAMPLIFICATEUR/AMPLIFICATEUR À LAMPES 2 X 80 W MUSICAUX

Avec son préamplificateur intégré, cet ampli classe AB1 à lampes regroupe l'esthétique, la puissance et la qualité. Basé autour de quatre lampes KT88 en sortie, la puissance peut atteindre 2 x 80 W musicaux. Un réglage de la balance et du volume permet de contrôler le préampli.

Caractéristiques techniques: Puissance max. en utilisation: 40+40 W RMS. 80 + 80 W musicaux. Classe: AB1. Bande Passante: 20 Hz à 25 kHz. Distorsion max.: 0,08% à 1 kHz. Rapport S/N: 94 dB. Diaphonie: 96 dB.

Signal Pick-Up: 5 mV RMS. Signal CD: 1 V RMS. Signal Tuner: 350 mV RMS. Signal AUX: 350 mV RMS. Signal AUX: 350 mV RMS. Signal Max. tape: 7 V RMS. Signal tape : 350 mV RMS. Gain total : 40 dB.

Impédance de sortie : 4 ou 8 Ω.

Consommation à vide : 400 mA. Consommation max. : 1,2 A. Triode ECC83: X 2 - Triode ECC82: X 6 - Pentode KT88: X 4.

PREAMPLIFICATEUR A LAMPES



Associé à l'amplificateur EN1113/K, ce préamplificateur à lampes apporte une qualité professionnelle

de reproduction musicale. Entrées: Pick-Up - CD - Aux. - Tuner -Tape. Impédance d'entrée Pick-Up : $50/100~\mathrm{k}\Omega$. Impédance des autres entrées : 47 kΩ Bande passante: 15 à 25 000 Hz. Normalisation RIAA: 15 à 20 000 Hz. Contrôle tonalité basses: ±12 dB à 100 Hz. Contrôle tonalité aigus : ±12 dB à 10000 Hz. Distorsion THD à 1 000 Hz: < à 0,08%. Rapport signal sur bruit aux entrées: 90 dB. Diaphonie: 85 dB.

EN1140/K.....364,35 €

PREAMPLIFICATEUR A FET

Outre les réglages du niveau, balance, des basses et des



aigus, ce préampli, tout à transistors FET, est muni d'une fonction anti-bump, d'une égalisation RIAA passive, et d'un jeu de filtres commutables d'adaptation d'impédance. Entrées : Pick-Up - CD -- Tuner - Tape. Impédance d'entrée Pick-Up: 50/100 kΩ Impédance des autres entrées: 47 kΩ . B.P : 10 à 30 000 Hz. Normalisation RIAA: 20 à 20 000 Hz. Contrôle tonalité basses : ±12 dB à 100 Hz. Contrôle tonalité aigus : ±12 dB à 10000 Hz. Distorsion THD à 1000 Hz: < à 0,05 9 Rapport signal sur bruit aux entrées : 95 dB (sauf Pick-Up : 75 dB). Diaphonie : 90 dB.

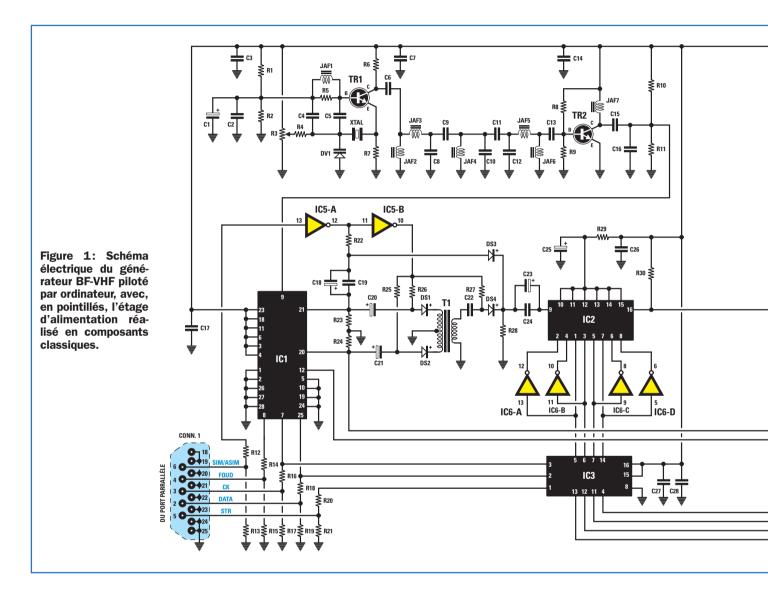
EN1150/K 175,30 €

EN1240..... Kit complet avec cofret......333,90 € Tél.:04 42 70 63 90 • Fax: 04 42 70 63 95 Visitez notre site www.comelec.fr 908 - 13720 BELCODENE

Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.



Un générateur BF-VHF piloté par ordinateur



Le générateur présenté ici est en mesure de fournir en sortie un signal sinusoïdal d'une fréquence variant de 0,025 Hz à 80 MHz. De plus, nous pouvons prélever de ce générateur BF-VHF des signaux à fréquence balayée, à deux tons, etc., fort utiles pour contrôler ou mettre au point n'importe quel circuit BF, HF ou VHF.

ous avons voulu soigner l'esthétique du panneau de contrôle (ou face avant graphique): elle s'utilise entièrement avec la souris,

bien entendu. En effet, pour faire fonctionner ce générateur il faut le relier au port parallèle d'un ordinateur.

Quand la fréquence et l'amplitude du signal à produire sont paramétrées, les données restent mémorisées dans le microcontrôleur et donc, même si vous retirez le connecteur du port parallèle, le générateur continue à fonctionner de manière autonome et à fournir en sortie un signal de la fréquence et de l'amplitude initiales, alors que l'ordinateur peut être utilisé pour autre chose.

Quand vous voulez faire varier la fréquence ou le niveau du signal, ou bien

quand vous voulez utiliser les fonctions Variation d'amplitude ou Balayage de fréquence ("sweep"), vous devez nécessairement replacer le connecteur parallèle entre le générateur et l'ordinateur afin de paramétrer et de mémoriser les nouvelles données et les nouvelles fonctions.

Le schéma électrique de ce générateur BF-VHF

Les composants sont presque tous des CMS, y compris les circuits intégrés.

Du moins pour la platine principale, disponible de ce fait toute montée et



MESURE

réglée. Nous avons tenu néanmoins à vous en donner le schéma électrique complet (figure 1) et les explications l'accompagnant, fidèles en ceci à notre vocation pédagogique. Commençons par la description de l'étage oscillateur, constitué par les deux transistors TR1 et TR2, nous

signal de cette dernière fréquence que nous avons besoin pour envoyer sur la broche 9 du circuit intégré IC1 AD9850BRS. Le signal à 100 MHz présent sur TR1 est par conséquent filtré par un filtre complexe, constitué de selfs et de capacités, atténuant toutes les fréquences indésirables de

la douille OUT-HF, celle où nous prélèverons les signaux HF de 1 à 80 MHz.

Sur la seconde OUT-BF en revanche nous prélèverons les signaux BF de 0.025 Hz à environ 1 MHz.

Le logiciel gérant les circuits intégrés IC1 et IC2 et s'occupant en outre de dialoguer avec l'ordinateur par son port parallèle, se trouve à l'intérieur du microcontrôleur IC3 MK14V8 déjà programmé en usine.

Nous l'avons déjà dit, une fois les données paramétrées avec le PC, elles restent mémorisées par ce microcontrôleur IC3, ce qui permet au générateur de fonctionner de manière autonome, c'est-à-dire détaché de l'ordinateur dédié, lequel pourra donc alors servir à autre chose.

La douille Inp Mod. AM n'est utilisée que pour moduler le signal HF fourni par le générateur avec un signal BF externe.

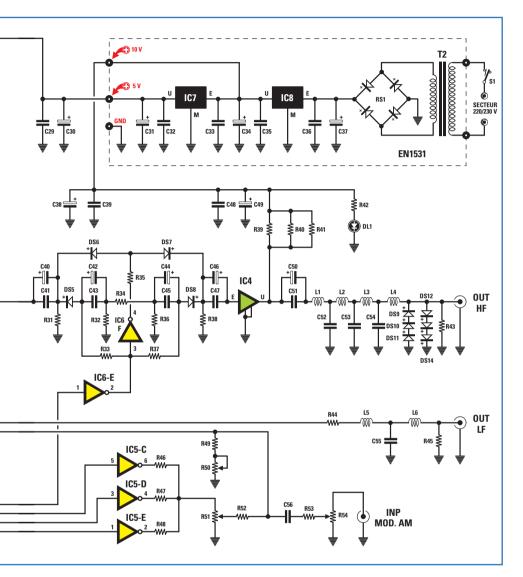
A l'intérieur du boîtier du générateur se trouve aussi, bien sûr, un étage d'alimentation constitué de deux circuits intégrés régulateurs fournissant le 10 V et le 5 V continus et stabilisés nécessaires: sur le schéma électrique de la figure 1, cet étage est encadré de pointillés et il constitue une deuxième platine EN1531, utilisant des composants classiques et à monter soi-même (figure 3).

Le 10 V (IC8) alimente IC4, l'amplificateur large bande SGA6586 et le 5 V (IC7) les autres circuits intégrés et le transistor.

La réalisation pratique du générateur BF-VHF

Puisque la platine principale EN1530 est disponible montée et réglée, consacrons-nous à la platine d'alimentation EN1531 en nous aidant des figures 2a et b et 3.

Quand vous avez réalisé le circuit imprimé dont la figure 2b donne le



permettant d'obtenir une fréquence d'horloge de 200 MHz en partant d'un quartz "overtone" en cinquième harmonique de 100 MHz (XTAL). Nous avons choisi un oscillateur (TR1) capable de faire osciller le quartz sur la cinquième harmonique exactement et nous avons monté une varicap DV1 et un trimmer R3 pour ajuster le quartz à la fréquence exacte de 100 MHz.

Sur le collecteur de TR1 se trouve donc un signal de 100 MHz, mais associé à un autre signal correspondant à sa première harmonique 200 MHz: or c'est justement d'un telle façon qu'arrive sur la base de TR2 seulement le signal de fréquence 200 MHz bien propre.

En appliquant sur la broche 9 de IC1 cette fréquence, des broches 20 et 21 sort un signal sinusoïdal ensuite appliqué sur le primaire du transformateur T1 et prélevé sur son secondaire pour atteindre la broche 9 de IC2 AT220, monté en atténuateur de signal de sortie (il l'atténue de 30 dB par pas de 2 dB). A la sortie de l'étage d'atténuation on a monté un amplificateur monolithique à large bande IC4, afin d'éviter tout problème de distorsion du signal à appliquer sur



MESURE

Liste des composants **EN1530**

R1 2,2 k Ω $R2 \dots 1.8 k\Omega$

R3 10 k Ω trimmer

 $\text{R4} \dots \text{10 k} \Omega$ R5 2.2 k Ω

 $R6 \dots 68 \Omega$

R7 330 Ω

 $R8 \dots 10 k\Omega$

R9 $4.7 \text{ k}\Omega$ R10 .. $4.7 \text{ k}\Omega$

R11..4,7 $k\Omega$

R12.. 100 Ω

R13..1 $k\Omega$ R14..100 Ω

R15..1 $k\Omega$

R16 .. 100 Ω

R17 .. 1 k Ω R18 .. 100 Ω

R19..1 $k\Omega$

R20 .. 100 Ω

R21..1 $k\Omega$

R22 .. 270 Ω

R23 .. 56 Ω R24 .. 56 Ω

R25 .. 470 Ω

R26 .. 470 Ω

R27 .. 270 Ω

R28..56 Ω

R29.. $10 \text{ k}\Omega$

R30 .. 10 $k\Omega$

R31 .. 56 Ω

R32 .. 47 Ω

R33 .. 470 Ω

R34 .. 1,2 k Ω

R35 .. 150 Ω

R36 .. 47 Ω

R37 .. 470 Ω

R38 .. 56 Ω

R39 .. 220 Ω R40 .. 220 Ω

R41 .. 220 Ω

R42..1 k Ω R43 .. 270 Ω

 $R44..\,1~k\Omega$

R45..470 Ω

R46..1 $k\Omega$

R47..2,2 k Ω

R48..3,9 $k\Omega$ R49 .. 1,5 k Ω

R50 .. 1 $k\Omega$ trimmer

R51 .. 1 $k\Omega$ trimmer

R52 .. 3,3 k Ω

R53..1,5 k Ω

R54 .. 1 k Ω trimmer

C1 10 µF électrolytique

C2 1 nF céramique

C3 100 nF céramique

C4 4,7 pF céramique C5 18 pF céramique

C6 15 pF céramique

C7 100 nF céramique

C8 3,3 pF céramique

C9 0,68 pF céramique

C10 .. 3,9 pF céramique

C11 .. 0,68 pF céramique

C12 .. 3,3 pF céramique

C13 .. 15 pF céramique

C14 .. 100 nF céramique

C15 .. 22 pF céramique

C16 .. 12 pF céramique C17 .. 100 nF céramique

C18.. 220 uF électrolytique

C19 .. 1 µF céramique

C20 .. 4,7 µF électrolytique C21 .. 4.7 uF électrolytique

C22 .. 1 uF céramique

C23 .. 220 µF électrolytique

C24 . 1 µF céramique

C25 .. 220 µF électrolytique

C26 .. 100 nF céramique

C27 .. 100 nF céramique

C28 .. 100 nF céramique

C29 .. 100 nF céramique

C30 .. 220 µF électrolytique

C38 .. 220 µF électrolytique

C39 .. 100 nF céramique

C40 .. 220 µF électrolytique

C41 .. 1 µF céramique

C42 .. 220 µF électrolytique

C43 .. 1 uF céramique

C44 .. 220 µF électrolytique

C45 .. 1 µF céramique

C46 .. 220 uF électrolytique

C47 .. 1 uF céramique

C48 .. 100 nF céramique

C49 .. 10 µF électrolytique

C50 .. 220 µF électrolytique

C51 .. 100 nF céramique

C52.. 47 pF céramique

C53.. 47 pF céramique

C54 .. 47 pF céramique

C55 .. 470 pF céramique

C56 .. 1 µF céramique

JAF1.. 0,15 µH

JAF2.. 22 nH

JAF3.. 0,10 µH

JAF4.. 0.10 uH

JAF5.. 0.10 uH

JAF6.. 22 nH

JAF7.. 0,15 µH L1..... 0,15 µH

L2..... 0.27 uH

L3..... 0,27 µH

L4.... 0,15 µH

L5..... 4,7 µH

L6..... 4,7 μH T1..... transfo balun

DS1-DS8.....diodes Pin

DS9-DS14...diodes 1N4148

DV1 .. varicap BB620

DL1 .. LED

TR1... NPN BFR93 TR2... NPN BFR93

IC1 ... AD9850

IC2 ... AT220

IC3 ... uCont. EN1530

IC4 ... amplificateur HBT

SGA6586 IC5 ... 74HC04

IC6 ... 74HC04

XTAL.. quartz 100 MHz

CONN1 connecteur 25 broches

Liste des composants EN1531

C31 .. 470 µF électrolytique

C32 .. 100 nF polvester

C33 .. 100 nF polyester

C34 .. 470 µF électrolytique

C35 .. 100 nF polyester

C36 .. 100 nF polyester

C37 .. 1 000 µF électrolytique

RS1.. pont redres. 100 V 1 A

IC7 ... I 7805

IC8 ... L7810

T2..... transfo. 6 VA prim. 230 V -

sec. 14 V 0,5 A

S1 interrupteur

dessin à l'échelle 1 ou que vous vous l'êtes procuré, montez tout de suite le transformateur puis les quelques autres composants.

Le montage dans le boîtier

Il ne nous reste qu'à fixer la platine principale EN1530 au fond de la demi coque inférieure au moyen de huit vis autotaraudeuses. La platine alimentation EN1531 est à fixer au fond de la demi coque supérieure, au moyen de 3 vis autotaraudeuses.

Reliez ensuite les deux platines par une nappe à trois fils. Montez le cordon secteur 230 V.

Fixez en face avant l'interrupteur M/A et reliez-le par deux fils au bornier correspondant. Sur la platine principale vous n'avez qu'à souder les deux fils conduisant à la LED en

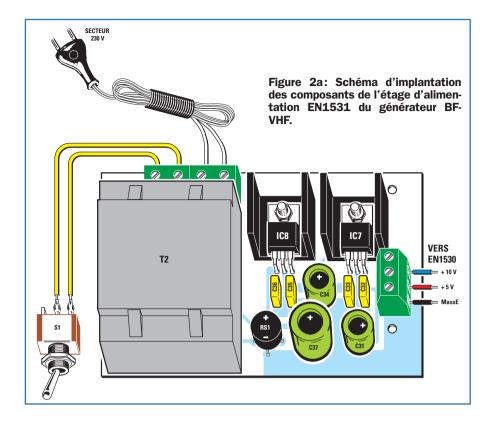
La liaison de l'interface à l'ordinateur

face avant.

A l'arrière du générateur se trouve un connecteur mâle à 25 pôles sur leguel on insère le connecteur femelle du câble de liaison: l'autre extrémité de ce dernier est connectée au port parallèle de l'ordinateur.

En effet, ce générateur dialogue avec le PC par une ligne parallèle (utilisée par les anciennes imprimantes).

Si c'est le cas, éteignez l'imprimante, débranchez son cordon de l'ordinateur et connectez à la place le cordon parallèle du générateur (celui-ci étant éteint, bien sûr).



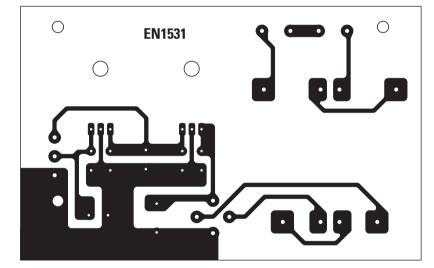


Figure 2b: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé de la platine d'alimentation EN1531 du générateur BF-VHF.

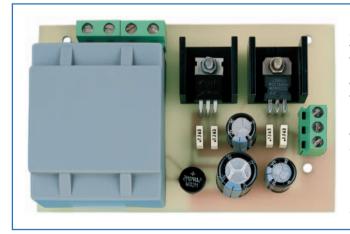


Figure 3: Photo d'un des prototypes de la platine d'alimentation EN1531 du générateur BF-VHF. N'intervertissez pas les deux circuits intégrés régulateurs IC7 (7805) et IC8 (7810), au risque de ne pas recueillir sur le bornier à trois pôles les deux tensions de 10 et 5 V.

Quand vous avez relié le générateur au PC vous pouvez installer le programme sur le disque dur.

La compatibilité du programme GF1052PC

Le programme Gf1052pc, permettant de programmer l'interface EN1530, est compatible avec les systèmes opérationnels suivants: W95, W98, W98SE, WMe, WXP, W2000.

L'ordinateur utilisé doit disposer de l'une des CPU suivantes: Pentium, Pentium 2, 3 ou 4, Celeron, Athlon, Duron.

Le disque dur doit avoir une capacité de 100 Mo au moins et la RAM dynamique doit être de 64 Mo au moins.

Le lecteur de CD-ROM doit avoir une vitesse de lecture supérieure à 10x (2x ou 4x risque de ne pas vous permettre la lecture du CD-ROM): cette donnée est inscrite sur la face avant de votre lecteur de CD-ROM.

Votre PC doit en outre disposer d'un port parallèle, bien sûr et d'une carte graphique avec une résolution de 800 x 600 pixels au moins.

Tous les paramétrages et toute la gestion des fonctions se faisant par la souris, il faut évidemment que votre ordinateur en possède une.

Vous verrez, le programme s'adapte à l'immense majorité des configurations des ordinateurs du commerce et il est très facile à utiliser.

L'installation du programme

Pour cela il vous faut le logiciel contenu dans le CD-ROM CDR1530 disponible avec l'interface. Insérez le CD-ROM dans le lecteur et laissezvous guider par les indications apparaissant à l'écran.

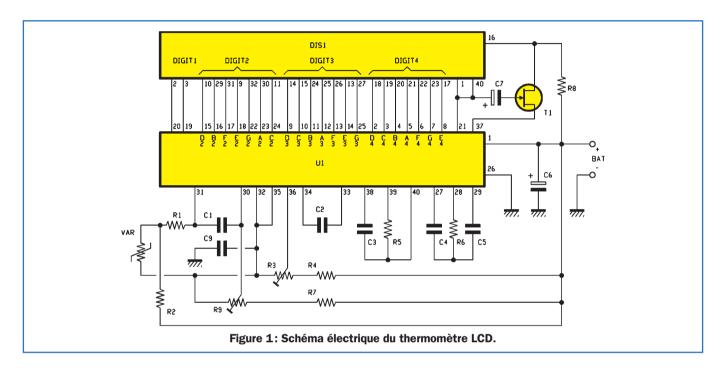
Quand le programme est installé, votre ordinateur est en mesure de dialoguer avec le générateur.

Comment construire ce montage

La totalité des composants, platines, accessoires et programme pour réaliser ce générateur BF-VHF piloté par ordinateur sont disponibles chez Comelec qui a bien voulu se charger de leur distribution. Voir publicité dans la revue.



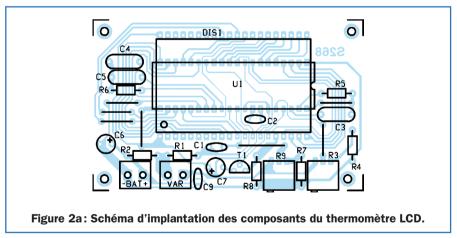
Un thermomètre -50 à +150 °C à pont de Wheatstone



Capable de mesurer la température ambiante de -50 à +150 °C, il est non seulement utilisable à la maison ou au bureau, mais également pour des pièces climatisées, les congélateurs, les fours, etc. Simple et compact, il utilise le circuit KTY10 comme capteur et donne la température sur un afficheur LCD à 3 chiffres 1/2.

e montage est composé d'un afficheur LCD, d'un voltmètre / pilote ICL7106, ainsi que d'un capteur de température à semi-conducteur KTY10 qui, extérieurement, ressemble à un transistor en boîtier TO-92 mais avec deux pattes seulement. L'épaisseur, volontairement réduite, facilite sa mise en place pratiquement partout, si bien qu'il peut être monté sur des appareils de poche.

Pour saisir comment fonctionne l'ensemble, il faut d'abord bien comprendre qu'il ne s'agit que d'un voltmètre numérique à



tension d'entrée déterminée par un pont de Wheatstone dont fait partie le capteur marqué "VAR" (schéma électrique figure 1). La température ambiante conditionne la tension appliquée à l'entrée du ICL7106, ce qui entraîne l'affichage de la valeur correspondante sur l'écran de 3 chiffres 1/2. Ainsi, quatre chiffres, dont le premier ne peut être qu'un 1, peuvent s'afficher, ce qui donne une précision au dixième de degré. Le chiffre le plus à

droite (dixième de °C) est séparé des autres par un point décimal.

Le cœur du circuit est U3, un ICL7106 Intersil, Maxim, etc. Il s'agit d'un très bon millivoltmètre électronique avec un pilote pour le contrôle de l'affichage LCD. Il contient un convertisseur A/N précis, une unité de contrôle ainsi qu'un décodeur qui répartit les données en sortie du convertisseur A/N en autant de

Liste des composants

R1 1 M Ω R2 5.6 k Ω

R3...... 50 k Ω trimmer multitour

R4 47 kΩ R5 100 kΩ R6 4,7 kΩ R7 47 kΩ R8 1 MΩ

R9...... 50 k Ω trimmer multitour

C1 100 nF multicouche C2 100 nF multicouche C3 100 pF céramique C4 220 nF polyester

C5....... 470 nF polyester 63 V C6....... 100µF 16 V électrolytique

C7 1µF 16 V électrolytique C9 100 nF multicouche

U1...... ICL7106 driver pour afficheur LCD

DIS1..... afficheur LCD 3 chiffres

et 1/2

BAT...... pile 9 V T1...... FET BF245 VAR...... capteur KTY10

Divers:

2 bornier 2 pôles
 1 support 2 x 20
 2 barrettes 20 pôles
 au pas de 2,54 mm

Sauf spécification contraire, toutes les résistances sont des 1/4 watt 5%.

groupes de bits, chacun comptant pour un chiffre. Un oscillateur relié aux broches 38, 39 et 40 (OSC3, OSC2, OSC1) permet de générer le signal d'horloge pour le convertisseur, non seulement pour la logique du contrôle de l'affichage (fréquence d'horloge: 200 Hz) mais aussi pour le rafraîchissement du fond d'écran.

Pour ce qui concerne l'entrée, le ICL7106 prend la tension avec un circuit différentiel non référencé à la masse d'alimentation. Il est en effet référencé à la broche 30. Puis il l'amplifie en utilisant un circuit à comparateur (réseau du zéro automatique dont font partie les broches 27, 28 et 29), ainsi qu'un intégrateur qui minimise le décalage de la mesure qui, ainsi, ne dépasse jamais 10 μ V.

Le ICL7106 comporte également un générateur de courant de référence interne qui fournit 2,8 V de moins que la tension appliquée à la broche d'alimentation positive (V+, broche 1). La tension ainsi obtenue est disponible sur la

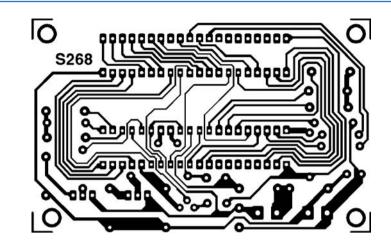


Figure 2b: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du thermomètre LCD.

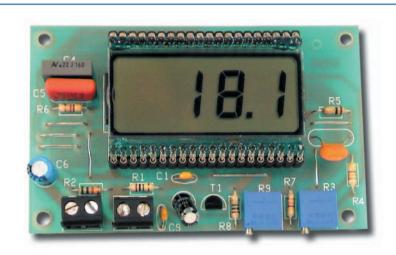


Figure 3: Photo d'un des prototypes de la platine du thermomètre LCD.

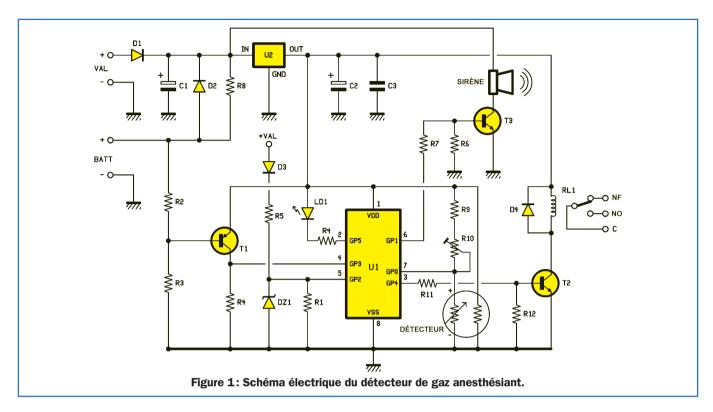
broche 32 «COMMON» qui constitue précisément le point de référence de la tension appliquée aux entrées 30 et 31.

La mesure s'effectue en trois phases qui sont répétées cycliquement:

- 1) Auto-Zéro: L'entrée différentielle est déconnectée en interne du ICL7106 des points IN (broches 30 et 31) et connectée sur le commun (broche 32) alors que le condensateur C2 est chargé par la tension de référence. Ensuite, toujours en interne, le condensateur relié à la broche 29 est connecté en mode rétroaction par rapport au circuit composé du circuit différentiel d'entrée, du comparateur ainsi que de l'intégrateur.
- Intégration du signal: La liaison interne est rétablie et la boucle de rétroaction de l'auto-zéro est éliminée. L'entrée différentielle est donc

- reliée aux broches (branchements) d'entrée du ICL7106 (les habituelles 30 et 31), et la sortie de l'étage différentiel fournit une tension qui sera intégrée par l'intégrateur interne. On obtient ainsi une impulsion en dents de scie qui s'interrompt après une brève période.
- 3) Dérivation: Durant cette dernière phase, la rampe produite par l'intégrateur est comparée au comparateur, ceci après que le IN LO (broche 30) ait été connecté de manière interne au COMMON (broche 32) et le IN HI au condensateur de référence C2. La liaison est ainsi réalisée de manière à forcer la charge du condensateur de l'intégrateur (C4, sur le circuit), ceci afin de déterminer la valeur de la tension d'entrée. Le circuit Intersil compte le temps nécessaire à la sortie de ce même intégrateur pour retomber à zéro. ◆

Un détecteur de gaz anesthésiant



Les vols nocturnes d'appartement sont en perpétuelle augmentation. Les voleurs utilisent des gaz anesthésiants afin de neutraliser les habitants pendant leur sommeil. Pour se défendre contre cette méthode, il existe un système d'alarme à installer dans les chambres à coucher capable de détecter la présence de tels gaz et d'activer une petite sirène.

our pouvoir donner l'alarme lorsque de l'éther ou un autre gaz anesthésiant (éther méthylique, protoxyde d'azote, etc.) est diffusé, il faut disposer d'un capteur adapté. Celui que nous utiliserons est un composant fabriqué par FIGARO. C'est un détecteur d'oxydoréduction efficace, capable de percevoir la présence de gaz inflammables, même en quantité modeste (pour en savoir plus: www.figarosensor.com). Ce capteur est composé d'une membrane en aluminium recouverte de bioxyde métallique et semi-conducteur laquelle, réchauffée par un filament, atteint la température idéale pour une

sensibilité maximale aux gaz à détecter. Pour pouvoir l'utiliser, il faut de préférence alimenter le réchauffeur à l'aide d'une tension constante. En montant en série une résistance sur la couche de bioxyde, on peut facilement capter les variations de concentration des gaz combustibles, sous forme de changements de la différence de potentiel sur ses extrémités. En présence de gaz combustibles (dont l'éther de méthyle fait, entre autres, partie), la membrane sensible fait varier sa propre conductibilité, en la réduisant en fonction de la concentration de la substance gazeuse à laquelle elle est exposée. Plus la quantité d'éther est importante, moins il y a de résistance.

Le schéma électrique

Dans le circuit que nous avons réalisé, comme le montre la figure 1, l'élément sensible est relié en série à deux résistances, dont l'une est variable (trimmer R10), servant à détecter les variations de la tension aux extrémités. U1 (EF366, déjà programmé en usine pour lire la différence de potentiel du capteur selon une méthode particulière ignorant la

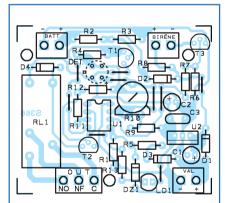


Figure 2a: Schéma d'implantation des composants du détecteur de gaz anesthésiant. Attention, le détecteur est vu par transparence, donc monté côté pistes.

dérive thermique naturelle) est le cœur de l'appareil (si le capteur en est le nez, bien entendu). En l'absence de compensation thermique, un éventuel circuit élémentaire serait amené à mal évaluer les variations de tension, même minimes, déterminées non pas par les variations de la concentration du gaz, mais par celles

Liste des composants

R4......100 kΩ

R5......1 kΩ R6.....47 kΩ

R74,7 k Ω R8voir texte R96.8 k Ω

R10......22 $k\Omega$ trimmer horiz.

R11.....4,7 k Ω R12.....47 k Ω

R13.....470 Ω

C1100 μF 25 V électro. C2100 μF 25 V électro.

C3.....100 nF multicouche

D1-D4....1N4007 DZ1.....zener 5.1 V

U1.....EF366 programmé

en usine

U2......7805 T1PNP BC557

T2-T3.....NPN BC547

LD1LED verte 5 mm

RL1Relais 5 V 1 RT pour ci

SIRÈNE.. 9 à 12 V 105 dB

SEN......détecteur de gaz FIGARO TGS2610

Divers:

3 borniers 2 pôles

1 bornier 3 pôles

1 support 2 x 4

1 prise de pile 6F22

1 boîtier TEKO mod. 10002

3 entretoises plastiques adhésives 6 mm

provoquées par les effets de la chaleur. Afin de ne pas s'y laisser prendre, U1 met en œuvre une routine testant de façon dynamique la couche du capteur en tenant également compte du temps durant lequel les mesures sont effectuées. Cette routine qui analyse périodiquement la tension donnée par le capteur en faisant dix mesures dont la moyenne sera ensuite comparée avec celle des dix lectures précédentes qui ont été conservées en mémoire. A partir de cette valeur moyenne, U1 calcule une gamme de tolérance qui, reportée à la variation dans le temps, permet de décider si telle différence enregistrée est causée par la tolérance du capteur, par une variation de température ambiante, par la rupture du capteur ou par la présence de gaz. La routine a été calibrée pour intervenir avec des concentrations de gaz (ppm)

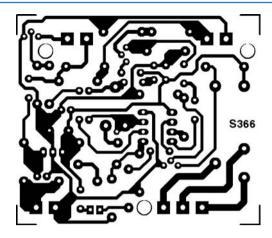


Figure 2b: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du détecteur de gaz anesthésiant.

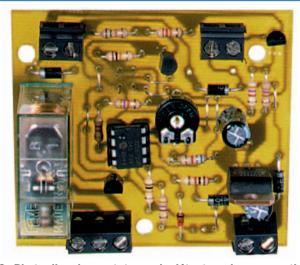


Figure 3: Photo d'un des prototypes du détecteur de gaz anesthésiant.

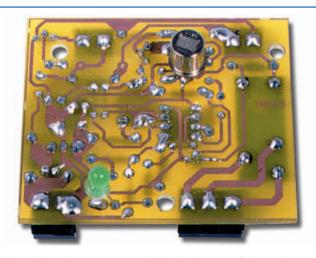
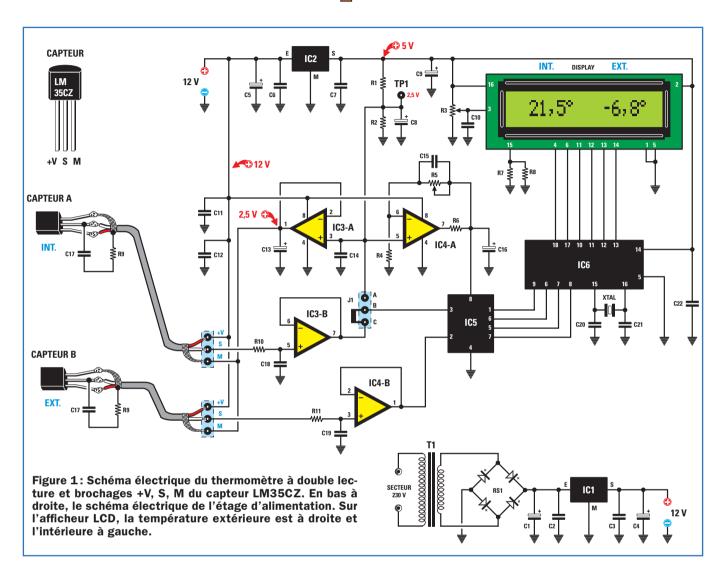


Figure 4: Photo d'un des prototypes de la platine vue côté soudures, où sont montés capteur et LD1.

particulièrement faibles, c'est-à-dire avant qu'il ne puisse avoir un quelconque effet sur l'organisme l'inhalant. U1 gère à lui seul les différentes fonctions: il lit la tension se trouvant sur le capteur, active la mini sirène, gère les signaux optiques donnés par LD1 et, enfin, il active RL1.



Un thermomètre multisonde professionnel



Avec ce thermomètre numérique LCD vous pourrez lire simultanément deux températures, l'intérieure et l'extérieure, en utilisant deux sondes capables de mesurer des valeurs entre -40 et +110 °C: en outre il sera possible de connecter à ce thermomètre d'autres sondes en utilisant un commutateur rotatif.

omme un thermomètre à double lecture est utile à beaucoup de personnes, nous avons réalisé ce circuit mettant en œuvre un afficheur LCD rétro-éclairé en mesure de visualiser en même temps deux températu-

res: le capteur, qui peut lire de -40 à +110 °C, a la forme d'un transistor et il utilise le circuit intégré National LM35CZ (figure 1). Attention, il en existe deux modèles: le CZ, que nous utilisons ici, capte les températures de -40 à +110 °C.

Le schéma électrique

Comme le montre la figure 1, pour réaliser ce circuit on a besoin de six circuits intégrés, d'un afficheur LCD et, bien sûr, de deux capteurs. Commençons par décrire l'étage d'alimentation: il se compose d'un premier régulateur IC1 L7812, fournissant le 12 V alimentant la broche + des deux capteurs LM35CZ et d'un second,

IC2, L7805, alimentant en 5 V IC3, IC4, IC5, IC6 et l'afficheur LCD.

La sortie de IC2, à 5 V donc, donne sur un pont constitué de deux résistances de précision de 1 kilohm R1 et R2 servant à obtenir une tension de référence de 2,5 V utilisée pour polariser les deux entrées non inverseuses des amplificateurs opérationnels IC3-A et IC4-A; ces derniers permettent d'obtenir une masse fictive avec un potentiel de 2,5 V par rapport à la masse réelle. Sans cette masse fictive de 2,5 V les deux capteurs LM35CZ ne pourraient pas détecter les températures négatives (soit en dessous de 0 °C). La masse fictive prélevée sur la broche 1 de

Liste des composants

R1	1 kO 1%
1/1	. I N22 I/0
R2	
R3	. 10 k Ω trimmer
R4	4.7 kO
N 4	-4,1 K22
R5	. 5 k Ω trimmer 20 t.
R6	. 10 Ω
D7	. 15 Ω 1/2 W
DO	15 22 1/2 W
R8	. 15 Ω 1/2 W
R9**	. 82 Ω
R10	10 kO
N10	. 10 NS2
R11	
C1*	.470 μF électrolytique
C2*	. 100 nF polyester
02	. 100 III polyestel
C3*	. 100 nF polyester
C4*	.100 µF électrolytique
	. 10 μF électrolytique
00	. 10 pr electrolytique
C6	. 100 nF polyester
C7	. 100 nF polyester
C8	. 10 μF électrolytique
00	10 pr ciccirolytique
C9	. 10 μF électrolytique
C10	. 100 nF polyester
	. 100 nF polyester
011	100 III polyester
C12	. 100 nF polyester
C13	. 10 μF électrolytique
C1/I	. 100 nF polyester
014	100 III polyester
C15	. 100 nF polyester
C16	. 10 μF électrolytique
C17**	. 1 μF polyester
017	100 pc polycotor
CT8	. 100 nF polyester
C19	. 100 nF polyester . 100 pF céramique
C20	100 pF céramique
C24	. 100 pF céramique
021	. 100 pr ceramique
C22	. 100 nF polyester
XTAL	. quartz 100 KHz
DC1*	pont 100 V 1 A
NOT	. pont 100 v 1 A
IC1*	
IC2	. L7805
IC3	
IC4	
IC5	. MCP3202
	. CPU EP1537
100	
	déjà programmée
	en usine
CAPTEUR**	LM35C7
J1	. cavaller
AFFICHEUR	LCD CMC116L01
	transformateur 3 W
	sec. 0-14-17 V
	0,2 A

Note: les composants assortis d'un astérisque (*) sont montés sur le circuit imprimé de l'alimentation, ceux avec deux astérisques (**) sur le petit circuit imprimé sonde et ceux sans astérisque sur le circuit imprimé principal afficheur.

sortie du premier amplificateur opérationnel IC3-A est utilisée pour alimenter la broche de masse des deux capteurs. La masse fictive est utilisée en outre par le deuxième amplificateur opérationnel IC4-A pour fournir à sa sortie une tension alimentant la broche 8 du double convertisseur

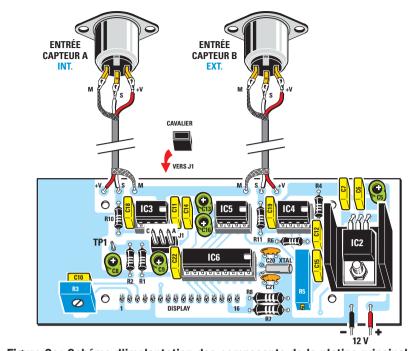


Figure 2a: Schéma d'implantation des composants de la platine principale du thermomètre à double lecture. Veillez bien à faire correspondre les tresses de masse aux points M du circuit imprimé et des connecteurs, les points S centraux du circuit imprimé et des connecteurs et les points +V de droite du circuit imprimé et des connecteurs. Le cavalier J1 sert à régler le trimmer R5.

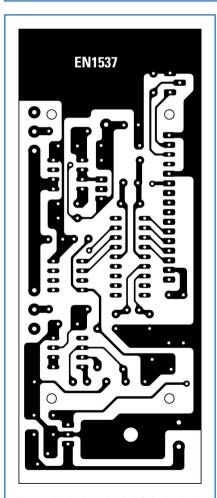


Figure 2b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé principal double face à trous métallisés (côté soudures).

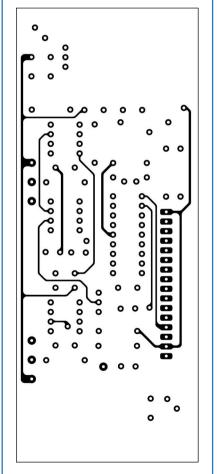


Figure 2b-2: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé principal double face à trous métallisés (côté composants).

MESURE

A/N IC5. Entre la broche de sortie et l'entrée inverseuse de cet amplificateur opérationnel IC4-A, on a inséré un trimmer multitour de 5 kilohms R5 servant à régler le thermomètre.

Arrêtons-nous maintenant sur les deux capteurs LM35CZ reliés au reste du circuit, comme le montre le schéma électrique, par un petit câble blindé bifilaire: la tresse de blindage de ce câble est reliée à la broche 1 de IC3-A. Les broches + des capteurs vont au +12 V, la broche S est utilisée pour prélever la tension que la sonde fournit en sortie en fonction de la température détectée. Etant donné que la tension prélevée sur les broches S des détecteurs peut être appliquée à des charges à haute impédance, avant de l'appliquer sur les broches d'entrée 3 et 2 du double convertisseur IC5, nous devons la convertir en basse impédance : pour cela nous utilisons les deux opérationnels IC3-B et IC4-B. Le double convertisseur IC5 lit alternativement les tensions présentes sur les broches 3 et 2 et les convertit en signaux numériques pour les envoyer ensuite sur les broches 9, 6, 7 et 8 de IC6, un PIC déjà programmé en usine, se chargeant de visualiser sur l'afficheur LCD les deux températures lue par les deux capteurs.

La sonde A visualise la température intérieure à gauche de l'afficheur LCD (figure 1) et la sonde B la température extérieure à droite. La résistance R9 et le condensateur C17, insérés entre S et Masse de chaque capteur, servent à empêcher que ce dernier n'auto-oscille quand on utilise pour la liaison au circuit de grandes longueurs de câble blindé. Le trimmer R3 relié à la broche 3 du LCD sert à régler le contraste.

La réalisation pratique

Pour réaliser ce thermomètre nous avons besoin de trois circuits imprimés. Le premier, un circuit imprimé double face à trous métallisés, dont la figure 2b-1 et 2 donne les dessins des deux faces à l'échelle 1, est utilisé comme support pour tous les circuits intégrés et pour l'afficheur LCD. Le deuxième, simple face, supporte l'étage d'alimentation.

Le troisième, très petit, sert à former la sonde avec son circuit intégré LM35CZ et son câble blindé bifilaire (en deux exemplaires donc). Montez tous les composants avec le plus grand soin sur ces trois platines en vous aidant de la figure 2a: surveillez l'orientation des composants polarisés et la qualité des soudures.

Le montage dans le boîtier

Après avoir fixé l'afficheur LCD sur le circuit imprimé principal, appuyez à fond sur le connecteur mâle à seize broches pour qu'il entre bien dans le connecteur femelle correspondant (vous devez insérer les quatre entretoises plastiques dans le circuit imprimé principal d'une part et dans l'afficheur LCD d'autre part: n'hésitez pas à presser fortement et au besoin chauffez les axes en approchant la pointe du fer à souder).

Insérez le circuit imprimé principal et son afficheur LCD désormais solidaires dans le boîtier plastique en l'en-

MESURE...MESURE...MESURE...MESURE...

INDUCTANCEMÈTRE NUMÉRIQUE DE 0,1 MH A 300 MH



Sauf erreurs typographiques ou

Cet appareil de classe professionnelle est un instrument de mesure de l'inductance des selfs. Il est équipé d'un afficheur LCD à dix chiffres et son échelle de mesure s'étend jusque 300 000 µH soit 300 mH.

MESUREUR DE PRISE DE TERRE



Pour vérifier si la prise de terre d'une installation électrique est dans les normes et surtout si elle est efficace, il faut la mesurer et, pour ce faire, on doit disposer d'un instrument de mesure appelé Mesureur de Terre ou "Ground-Meter".

EN1512 ... Kit complet avec boîtier et galvanomètre62,00 €

FRÉQUENCEMÈTRE NUMÉRIQUE 2,2 GHZ

Ce fréquencemètre est des plus performants. Il «monte» allégrement à 2,2 GHz et permet de soustraire ou d'ajouter la valeur de MF de tout récepteur dont on veut connaître la fréquence d'accord.



RESMÈTRE

OU COMMENT MESURER LA RÉSISTANCE EQUIVA-LENTE SÉRIE D'UN CONDENSATEUR ÉLECTROLYTIQUE

Le contrôleur que nous vous présentons NE mesure PAS la capacité en µF d'un condensateur électrolytique, mais il contrôle seulement sa RES (en anglais ERS: "Equivalent Serie Resistance"). Grâce à cette mesure, on peut établir l'efficacité restante d'un condensateur électrolytique ou savoir s'il est à ce point vétuste qu'il vaut mieux le jeter plutôt que de le monter!



COMELEC Tél.:0442706390 • Fax: 0442706395 CD 908 - 13720 BELCODENE Visitez notre site www.comelec.fr

Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.

MESURE

filant de haut en bas dans les gorges verticales des parois latérales. Une autre paire de gorges (à l'avant) reçoit de même la face avant en aluminium

Au fond horizon du boîtier, fixez la platine d'alimentation à l'aide de deux vis autotaraudeuses et de deux entretoises autocollantes.

Sur le panneau arrière, enfilé dans une autre paire de gorges, fixez les deux prises femelles servant à insérer les deux connecteurs mâles des sondes.

Le réglage

Après avoir alimenté l'appareil sur le secteur 230 V, tournez le curseur du trimmer R3 afin de doser le contraste pour la meilleure valeur.

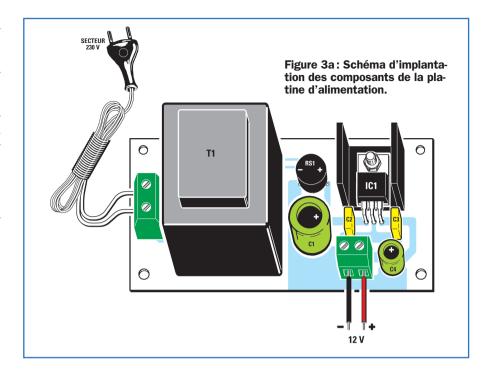
Déplacez ensuite le cavalier J1 de manière à court-circuiter A et B: tout de suite vous verrez sur la gauche du LCD apparaître un nombre comme 0,1 - 0,5 - 0,8, etc., ou bien un nombre négatif, par exemple –25,5...Quel que soit ce nombre, tournez très lentement le curseur du trimmer multitour R5 jusqu'à visualiser sur le LCD 0.0

Le thermomètre est alors parfaitement réglé. Si le 0,0 devenait 0,1, cela ne correspondrait qu'à une différence de 0,1 °C: si la température réelle au cours d'une mesure était de 28 °C, le thermomètre indiquerait 28,1 °C, soit une erreur acceptable, surtout compte tenu du fait que la tolérance du LM35CZ est de +/-0,2 °C.

Si vous tournez le curseur de R5 en sens opposé, le nombre 0,0 sur le LCD devient négatif et passe tout de suite au nombre -25,5, etc.

Dans ce cas la sonde lit une température inférieure à la température réelle: si cette dernière est de 28 °C et si vous réglez R5 pour visualiser 25,5, vous lirez une température de 27,9 °C, soit 0,1 °C de moins que la réalité.

Quand R5 est réglé sur 0,0, vous devez replacer le cavalier J1 sur les points BC: ainsi vous lirez la tension sortant des deux capteurs laquelle, comme vous le savez déjà, est proportionnelle à la valeur de température.



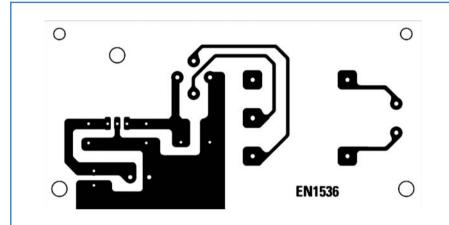


Figure 3b : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé de l'étage d'alimentation.

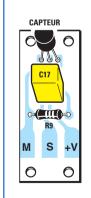


Figure 4: Schéma d'implantation des composants, photo d'un des prototypes (à g.) et dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé (à d.) de l'une des petites platines constituant les sondes de température et où sont montés les circuits intégrés capteurs LM35CZ. Faites très attention de ne pas intervertir les fils du câble blindé à deux conducteurs. La tresse de masse (M) va à droite du circuit imprimé et à gauche du connecteur, le point central (S) du circuit imprimé va au point central S du connecteur et le point gauche du circuit imprimé (+V) va au point droit du connecteur. La sonde à utiliser pour mesurer la température externe est à fixer en un lieu où les rayons du soleil ne frappent pas directement.



Note importante: le circuit comporte deux entrées, ce qui permet de lire les températures fournies par deux capteurs. Si vous ne voulez connaître qu'une seule température, ne détachez pas du circuit l'autre capteur, car dans ce cas l'afficheur LCD visua-

liserait une température supérieure à 140 °C et, après quelques minutes, le boîtier de IC5 surchaufferait. Si vous voulez exclure un capteur, vous devez court-circuiter entre eux les points S et Masse de l'entrée non utilisée.



EN5047

Un fréquencemètre analogique

pour multimètre à aiguille

ou numérique

Pour aller de la théorie à la pratique, c'est-à-dire pour commencer à exécuter un montage, il est indispensable de posséder divers instruments de mesure, mais souvent cela se limite à l'achat d'un multimètre puisque, rien qu'avec un tel instrument, on peut déjà mesurer volts, ampères et ohms.

Au-delà du testeur, il serait pourtant nécessaire de disposer d'un capacimètre pour mesurer la valeur des condensateurs, d'un oscillateur BF pour produire des signaux sinusoïdaux ou triangulaires et, enfin, d'un fréquencemètre pour lire avec précision la valeur d'une fréquence.

Dans les leçons précédentes, nous vous avons appris à réaliser ces instruments, ô combien utiles, dans une version économique. Il manquait encore le fréquencemètre. Nous vous le proposons aujourd'hui en version analogique dans cette première partie et en version numérique dans la suivante.



Pour lire une fréquence sur un testeur (multimètre), il faut utiliser un circuit intégré permettant de convertir les hertz et les kilohertz en une tension continue.

Le XR4151 exécute cette fonction. Il comporte 2 x 4 broches (figure 560).

La fréquence à convertir est appliquée, à travers le condensateur C9, à la broche d'entrée 6. Attention, le signal à appliquer sur cette entrée doit nécessairement être une onde carrée et si l'on tentait de lui appliquer une onde sinusoïdale ou en dent de scie on n'obtiendrait aucune conversion.

Sur la broche de sortie 1 de ce circuit intégré est prélevée une tension continue, proportionnelle à la valeur de la fréquence et à la valeur du condensateur C11 placé entre la broche 5 et la masse (figure 560).

La formule pour calculer la valeur du condensateur C11 en pF est la suivante:

C11 en pF = 750 000 : (11 x R15 en kilohm)

Comme la résistance R15 est de 6,8 kilohms, le condensateur C11 à utiliser doit avoir une valeur de:

750 000 : $(11 \times 6.8) = 10 026 pF$,

valeur à arrondir à 10 000 pF, soit 10 nF.



LE COURS

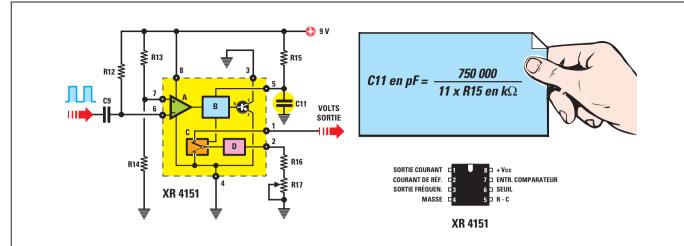


Figure 560 : Pour convertir une fréquence de 0 à 3 000 Hz en une tension continue atteignant une valeur maximale de 3 V, on utilise le circuit intégré XR4151. La fréquence à convertir est appliquée sur la broche 6 alors qu'on prélève sur la broche 1 la tension continue à appliquer au testeur. Dans ce montage, la valeur du condensateur C11 est calculée avec la formule reportée dans le cadre bleu. Le trimmer R17 sera tourné jusqu'à lire sur le testeur une tension de 3 V avec une fréquence de 3 000 Hz.

Si nous appliquons à l'entrée de ce convertisseur une gamme de fréquence comprise entre 100 Hz et 3 000 Hz, nous lirons sur le testeur les tensions données dans le tableau 32.

Tableau 32

fréquence	tension
en hertz	de sortie
100 Hz	0,1 volt
200 Hz	0,2 volt
500 Hz	0,5 volt
1 000 Hz	1,0 volt
1 500 Hz	1,5 volt
2 000 Hz	2,0 volts
2 500 Hz	2,5 volts
3 000 Hz	3,0 volts

Schéma électrique

Maintenant que nous vous avons présenté le convertisseur fréquence/ tension (IC4), nous pouvons passer à la description du schéma électrique complet de ce fréquencemètre (figure 562).

Presque toutes les fréquences que nous aurons à mesurer auront une forme sinusoïdale ou triangulaire. Or le XR4151 n'accepte que des signaux carrés. Nous devrons donc effectuer une première conversion en signaux carrés et pour cela nous mettrons en œuvre les 2 amplificateurs opérationnels nommés IC1-A et IC2 sur le schéma électrique.

Le premier ampli-op IC1-A est utilisé comme étage amplificateur et le signal à amplifier est appliqué sur son entrée non inverseuse (broche 5).

Les 2 diodes au silicium DS1 et DS2 en opposition de polarité (têtebêche) entre l'entrée et la masse, servent à protéger le circuit intégré des éventuelles surtensions qui pourraient parvenir sur son entrée.

Le signal amplifié par l'ampli-op IC1-A est transféré, à travers le condensateur C4, sur l'entrée inverseuse (broche 3) du second ampli-op IC2 (LM311) transformant en onde carrée n'importe quelle forme d'onde arrivant sur son entrée.

L'onde carrée sortant de la broche 7 de IC2 est envoyée sur la position 1 du commutateur rotatif S1 (3 kHz) et sur la broche 2 de IC3 (circuit intégré CMOS 4518 composé de 2 diviseurs par 10).

Nous avons déjà présenté ce circuit intégré 4518 mais la figure 564 vous propose son schéma d'organisation par sous-ensembles afin que vous puissiez suivre plus facilement le circuit électrique.

La fréquence appliquée sur la broche 2 du 4518 sortira par la broche 6 divisée par 10, rentrera par la broche 10 et sortira par la broche 14 divisée par 100.

En plaçant le commutateur S1 sur la position 1, nous appliquerons à l'entrée du convertisseur IC4 la fréquence sortant de l'ampli-op IC2 et donc sur cette posi-

tion nous pourrons lire une fréquence maximum de 3 000 Hz ou 3 kHz.

En plaçant le commutateur S1 sur la position 2, nous appliquerons à l'entrée du convertisseur IC4 la fréquence sortant des broches 6 et 10 du circuit intégré IC3 diviseur par 10 et donc sur cette position nous pourrons lire une fréquence maximum de 30 000 Hz ou 30 kHz.

En plaçant le commutateur S1 sur la position 3, nous appliquerons à l'entrée du convertisseur IC4 la fréquence



Figure 561 : Pour lire la tension, vous pouvez utiliser un testeur analogique à aiguille ou numérique à afficheur LCD.



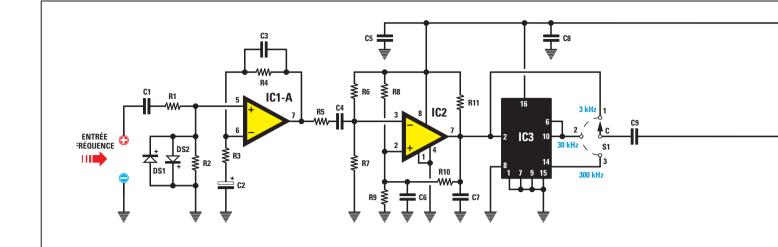


Figure 562 : Schéma électrique du fréquencemètre analogique EN5047. Le commutateur rotatif S1 permet d'obtenir une tension de 3 V, avec des fréquences de 3 - 30 - 300 kHz.

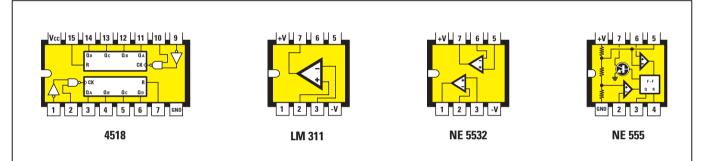


Figure 563 : Brochages, vus de dessus, des circuits intégrés utilisés pour ce montage. Le repère détrompeur à U est orienté vers la gauche. Vous trouverez le brochage du XR4151 figure 560.

sortant de la broche 14 de IC3 diviseur par 100 et donc sur cette position nous pourrons lire une fréquence maximum de 300 000 Hz ou 300 kHz.

La tension continue sortant de la broche 1 du convertisseur IC4 est appliquée sur l'entrée inverseuse (broche 2) de l'ampli-op IC1-B dont la sortie est connectée aux douilles de face avant permettant une liaison aux cordons du testeur (figures 573 et 574).

Le potentiomètre R19 connecté à l'entrée non inverseuse de IC1-B sert à régler l'aiguille du testeur sur 0 en l'absence de signal. Notez que le cordon positif du testeur est à relier à la douille de masse et le cordon négatif à la douille de sortie de l'ampli-op IC1-B. Si nous regardons le schéma électrique, nous voyons en haut à droite un circuit intégré IC5 (NE555) utilisé ici pour obtenir une tension positive de 14 V, alimentant les broches 5 et 8 du circuit intégré XR4151 et une tension négative de 5 V, alimentant la broche 4 de l'ampli-op IC1-B.

Pour obtenir une tension de +14 V et une de -5 V, le NE555 est utilisé comme oscillateur produisant une onde carrée de fréquence 4 000 Hz environ, prélevée sur la broche de sortie 3.

La formule pour trouver la valeur de la fréquence produite par cet oscillateur est la suivante:

Hz = 1 440 000 : [(R25+R26+R26) x C22]

Note: La valeur des résistances est en kilohm et celle du condensateur est en nF.

Les valeurs de la liste des composants, figure 562, permettent d'obtenir la fréquence:

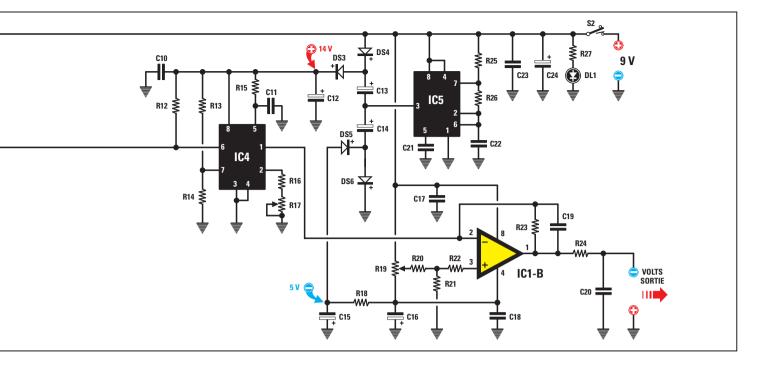
1 440 000 : [(10+12+12) x 10] = 4 235 Hz.

L'onde carrée prélevée sur la broche 3 et redressée par la diode DS5, fournit une tension négative d'environ 5 V (notez que le + est orienté vers le condensateur électrolytique C14), utilisé pour alimenter la broche 4 de IC1-B.

La même onde carrée, prélevée sur la broche 3, mais redressée par la diode DS3, fournit une tension positive de 5 V (notez que le + est orienté vers le condensateur électrolytique C12), mais à cette tension s'ajoute la tension positive de 9 V que la diode DS4 envoie vers la diode DS3: aux bornes du condensateur électrolytique C12, on aura donc une tension positive de 5+9 = 14 V, utilisée pour alimenter les broches 5 et 8 de IC4.

En théorie le XR4151 pourrait être alimenté avec une tension de 9 V au lieu de 14 V mais par sécurité il est préférable de l'alimenter avec une tension supérieure car, si la tension de la pile descendait en dessous de 8,5 V, ce circuit intégré ne serait plus en mesure de convertir aucune fréquence en tension.





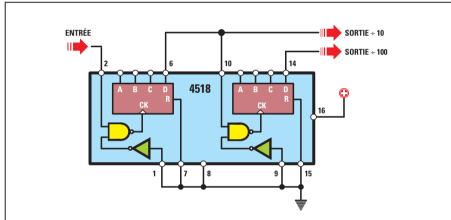


Figure 564 : Si l'on applique une quelconque fréquence à l'entrée du double diviseur 4518 (IC3), on pourra prélever cette fréquence divisée par 10 sur la broche 6 et divisée par 100 sur la broche 14.

En l'alimentant avec une tension de 14 V nous avons l'assurance que, même avec une tension de pile de 8 V, la tension d'alimentation du circuit intégré sera toujours au moins de 13 V.

Réalisation pratique

Une fois réalisé ou acquis, déjà percé et sérigraphié, le circuit imprimé visible figure 566b, vous aurez à insérer et souder 65 composants, ce qui ne présentera aucune difficulté.

Vous commencerez par les supports de IC1, IC2, IC3, IC4 et IC5. Avant de souder leurs broches, relisez bien la leçon 5, figure 141.

Retenez bien que le secret pour faire fonctionner n'importe quel appareil électronique tient dans les soudures et donc exécutez-les avec le maximum de soin en vous servant d'un tinol de qualité optimale. Les soudures ayant été exécutées, nous vous conseillons de vérifier le bon contact de toutes les connexions. Si vous êtes trop pressés, vous risquez d'en oublier une ou bien d'en avoir mis deux en court-circuit. En second lieu, insérez les 6 diodes au silicium en prenant grand soin de leur polarité. DS1, placée près de IC1, aura sa bague noire orientée vers IC1 alors que DS2 aura la sienne tournée en sens inverse vers l'extérieur du circuit imprimé (figure 566a). DS3, près de C21, est orientée bague noire vers la gauche alors que DS4, près de C13, a la sienne tournée vers IC5. DS5 et DS6, près de R19, ont leurs bagues noires orientées vers la droite.

Note: Si les bagues noires de ces diodes étaient orientées dans le mauvais sens, le circuit ne fonctionnerait pas.

Pour poursuivre le montage, insérez toutes les résistances dans les positions montrées par la figure 566a. Tous nos circuits imprimés comportent un dessin sérigraphié des composants, même si celui-ci n'apparaît pas sur les photos de nos prototypes: symboles et numéros rendent le montage très facile. Avant d'insérer les résistances, déchiffrez bien le code des couleurs et, pour ce faire,

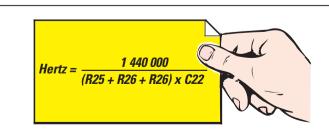


Figure 565 : Formule pour calculer la fréquence produite par l'étage oscillateur NE555 (IC5). La valeur des résistances est en kilohm et celle des condensateurs en nF.



LE COURS

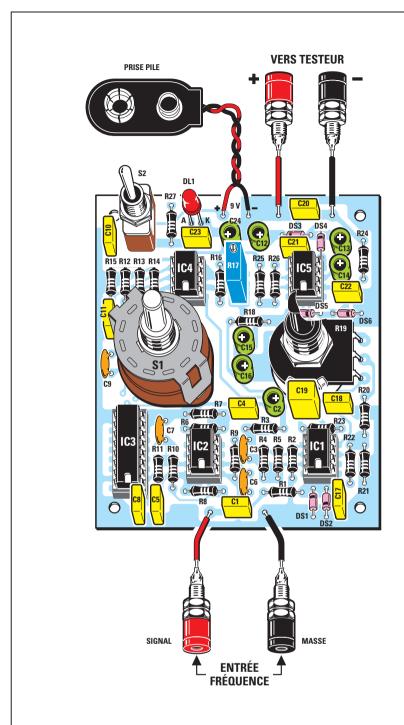


Figure 566a: Schéma d'implantation des composants du fréquencemètre analogique EN5047. Avant de fixer sur le circuit imprimé le commutateur rotatif S1 et le potentiomètre R19, vous devez raccourcir leurs axes comme le montre la figure 568. La fréquence à mesurer est appliquée sur les 2 douilles du bas tandis que la tension à appliquer au testeur sort des 2 douilles du haut. En insérant les circuits intégrés dans leurs supports, vérifiez bien que leur repère détrompeur à U est orienté vers le bas.

disposez-les parallèlement sur votre plan de travail et dans l'ordre: R1, R2, R3, etc. De cette manière, si vous vous trompiez en déchiffrant une couleur, confondant par ex. un rouge et un marron ou un jaune et un orange, vous pourriez les remettre dans le bon ordre sur la table et avant de les insérer dans le circuit imprimé, évitant ainsi le désagré-

ment d'avoir à les dessouder, avec le risque inhérent de destruction de la piste de cuivre.

Après les résistances, insérez le trimmer multitour R17 puis tous les condensateurs céramiques et polyesters et enfin les électrolytiques qui, comme vous le savez, sont polarisés +/- et dont la polarité doit être respectée.

Sur le circuit imprimé l'un des 2 trous d'insertion est marqué d'un + (correspondant à la patte positive du condensateur électrolytique). En revanche, sur le corps de ce type de condensateur, c'est la patte négative qui est repérée par le signe – répété le long d'une génératrice du cylindre. De plus les longueurs inégales des pattes sont significatives: la plus longue est le +, la plus courte est le -.

Pour que le montage soit complet, il reste à placer sur le circuit imprimé l'interrupteur à levier S2, le commutateur rotatif S1, le potentiomètre R19, la diode LED DL1, la prise de pile et les douilles d'entrée et de sortie. Vous pouvez insérer d'abord S2: si ses broches ont du mal à entrer dans les trous prévus, surtout n'agrandissez pas ceux-ci car, le circuit imprimé étant à double face avec trous métallisés, vous l'endommageriez; préférez effiler les broches avec une petite lime.

Avant de placer S1, raccourcissez son axe à 13 mm environ, à l'aide d'une petite scie de manière que la base du bouton ne soit pas disgracieusement éloignée de la face avant au moment de la mise en boîtier. Tous ces composants étant en place, bien sûr il faudra les souder.

Quant à R19, raccourcissez son axe à 17 mm à l'aide d'une petite scie, pour la même raison que pour S1. A l'aide de petits morceaux de fil de cuivre dénudé, des queues de résistances feront l'affaire, connectez les broches du potentiomètre aux pistes de cuivre correspondantes.

Le dernier composant est la diode LED DL1, à placer près de C23 en prenant soin d'insérer la patte la plus longue (A pour Anode) vers l'interrupteur S2. Avant de la souder, pensez à régler la profondeur d'enfoncement des pattes dans les trous du circuit de façon que la tête de la LED sorte suffisamment de son orifice en face avant. Pour tout cela voyez la figure 568.

Enfin, enfoncez puis soudez les picots permettant de relier le circuit imprimé aux 2 fils rouge (+) et noir (-) de la prise de pile, aux 2 douilles de sortie vers le testeur et aux 2 douilles d'entrée fréquence.

Les soudures terminées, placez les circuits intégrés dans leurs supports en orientant bien leur repère détrompeur à U vers le bas, comme le montre la figure 566a.



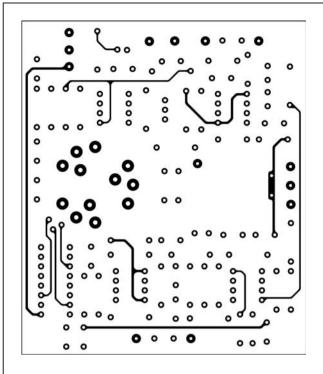


Figure 566b-1: Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé double face à trous métallisés côté composants du fréquencemètre analogique pour testeur EN5047.

Montage dans le boîtier

Vous pouvez maintenant fixer le circuit imprimé à l'intérieur du boîtier plastique à l'aide de 4 vis auto-filetantes

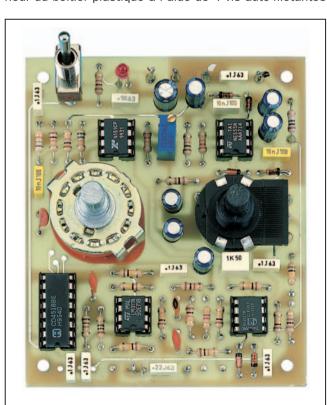


Figure 567: Photo d'un de nos prototypes de fréquencemètre analogique EN5047. Ainsi se présente le circuit, une fois tous les composants montés. La vis placée sur le boîtier du trimmer multitour R17 est celle du curseur de réglage.

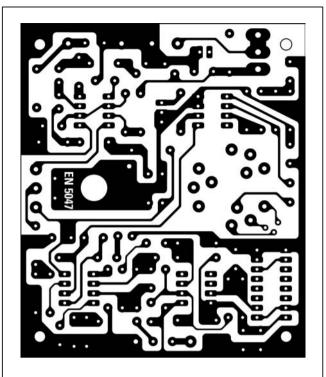


Figure 566b-2 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé côté soudures. Si vous réalisez vous-même ce circuit imprimé, n'oubliez pas toutes les liaisons indispensables entre les deux faces.

puis prendre le couvercle et y coller la face avant en aluminium. Comme le couvercle plastique n'est pas percé, cette dernière vous servira de gabarit de perçage.

Ensuite vous fixerez sur cette face avant les 4 douilles : retirez les 2 écrous plats et la rondelle plastique, enfilez la douille dans son orifice de face avant puis replacez la rondelle derrière le panneau avant de visser les 2 écrous plats (figure 569).

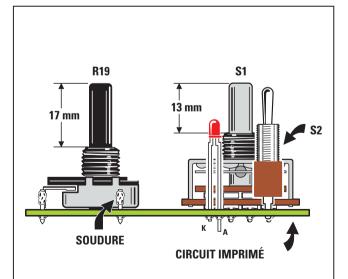


Figure 568 : Ce dessin montre la nécessité de raccourcir les axes du commutateur rotatif S1 (à 13 mm) et du potentiomètre R19 (à 17 mm). La "tête" de la LED doit légèrement sortir de la face avant en alu collée sur le couvercle du boîtier plastique.



LE COURS

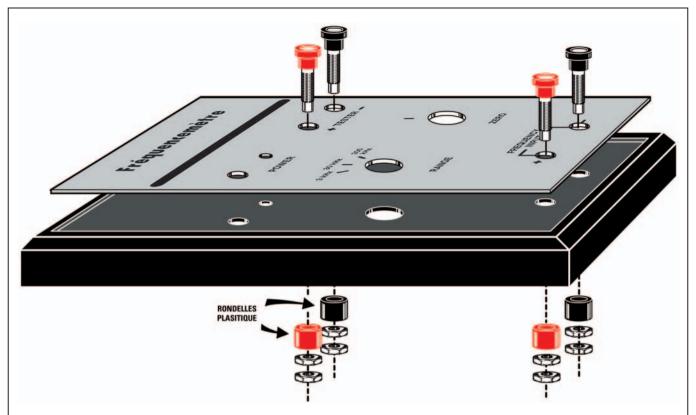


Figure 569 : Avant de fixer les 4 douilles en face avant du boîtier, vous devez retirer leurs rondelles plastique puis les replacer côté intérieur du couvercle.



Figure 570 : A gauche, le circuit imprimé fixé dans son boîtier à l'aide de 4 vis auto-filetantes. Dans le logement situé en haut du boîtier sera placée la pile 9 V.

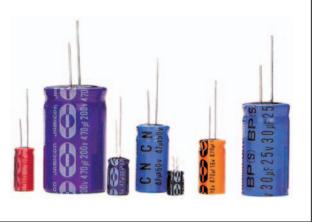


Figure 571: A droite, voici comment se présente la face avant du boîtier. Les 4 douilles sont reliées au circuit imprimé au moyen de morceaux de fil de cuivre souple isolé plastique (figure 566a).



LE COURS

Figure 572: La patte positive des condensateurs électrolytiques est toujours la plus longue. De plus, sur le côté du cylindre correspondant à la patte négative, est imprimée une ligne de signes –.



Quel testeur (multimètre) utiliser?

Le montage terminé, pour lire une fréquence, vous devez relier aux 2 douilles de sortie les cordons d'un testeur, qu'il soit de type analogique ou numérique.

S'il est analogique, commutez-le sur la portée 3 V fond d'échelle (figure 573). Placez le commutateur S1 du fréquencemètre sur la position 1 (3 kHz) et appliquez à l'entrée une fréquence de 3 000 Hz, soit 3 kHz: l'aiguille du testeur doit aller se placer sur le fond de l'échelle. Placez S1 sur la position 2 (30 kHz) et appliquez à l'entrée une fréquence de 30 000 Hz, soit 30 kHz: l'aiguille atteindra le fond de l'échelle.

Placez enfin S1 sur la position 3 (300 kHz) et appliquez à l'entrée

une fréquence de 300 000 Hz, soit 300 kHz: l'aiguille ira de nouveau au fond de l'échelle. Mais avec un testeur analogique on ne peut connaître la valeur d'une fréquence que de manière approximative. Si en position 1 l'aiguille s'arrête sur 1 V, vous saurez que la fréquence est de l'ordre de 1 000 Hz mais pas si elle est de 990 ou de 1 050 Hz. En position 2, si elle indique de nouveau 1 V, vous saurez que la fréquence est de l'ordre de 10 000 Hz mais pas si elle est de 9 950 ou 10 180 Hz.

Pour lire une fréquence avec une plus grande précision, il faut utiliser un testeur ou multimètre numérique commuté sur la portée 20 Vcc (figure 574). S1 en position 1 (3 kHz), appliquez à l'entrée une fréquence de 2 850 Hz et l'afficheur LCD indiguera 2,85 V.

En position 2 (30 kHz), appliquez une fréquence de 21 400 Hz et vous verrez s'afficher 2,14 V: mentalement, ajoutez deux 0 et déplacez la virgule de manière à lire 21 400 Hz. En position 3 (300 kHz), si vous appliquez

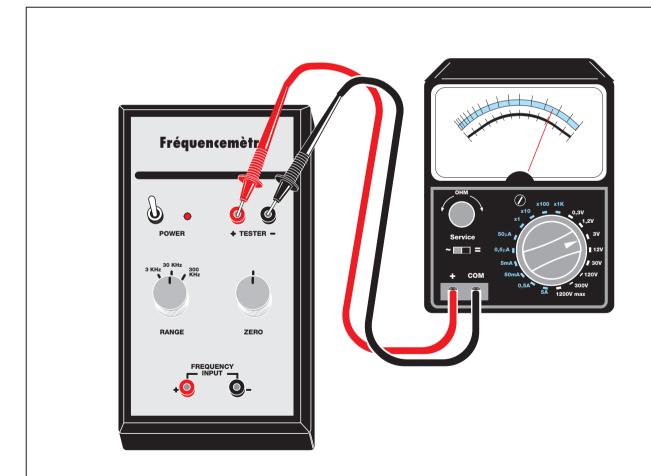


Figure 573 : Si vous possédez un testeur analogique, vous devrez le commuter en "3 Vcc fond d'échelle". Après avoir tourné le bouton de R19 jusqu'à lire 0 V sur le testeur, vous devrez appliquer à l'entrée une fréquence fixe puis régler le curseur du trimmer R17 jusqu'à lire sur le testeur une tension proportionnelle à la fréquence d'entrée (voir tableau 32).

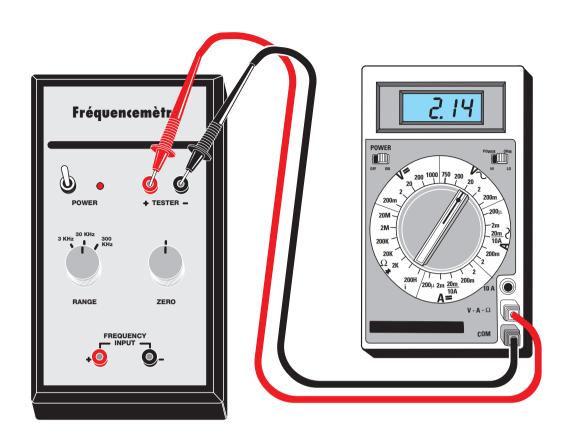


Figure 574 : Si vous possédez un testeur numérique, vous devrez le commuter en "20 Vcc fond d'échelle". Après avoir tourné le bouton de R19 jusqu'à ce que Le LCD affiche le nombre 0,00, vous devrez appliquer à l'entrée une fréquence fixe puis régler le curseur du trimmer R17 jusqu'à lire sur le testeur une tension proportionnelle à la fréquence d'entrée (voir tableau 32).

une fréquence de 155 000 Hz, vous lirez 1,55 V, en réalité 155 kHz.

Réglages

Le fréquencemètre étant sous tension, placez S1 en position 1 et court-circuitez les douilles d'entrée pour éviter le ronflement du secteur.

Si vous utilisez un testeur analogique, tournez R19 jusqu'à ce que l'aiguille indique 0 V.

Si vous utilisez un testeur numérique, tournez R19 jusqu'à lire l'affichage 0,00 V sur le LCD.



Ensuite, le trimmer R17 sert à définir la valeur maximum du fond d'échelle. Pour le régler, il vous faut un générateur BF.

Si un ami peut vous en prêter un, ou si vous pouvez vous rendre chez lui, c'est parfait; connectez l'entrée de votre fréquencemètre à la sortie du générateur BF et procédez comme suit:

- S1 en position 1 (3 kHz), réglez le générateur BF sur une fréquence entre 2 000 et 3 000 Hz.
- Reliez à la sortie du fréquencemètre un testeur, si possible numérique, commuté sur la portée 20 Vcc, puis tournez le curseur du trimmer R17 jusqu'à lire sur le LCD la valeur de la fréquence appliquée à l'entrée.
- Si, par exemple on a réglé le générateur BF sur 2 500 Hz, tournez R17 jusqu'à lire 2,50 V sur l'afficheur.

Le trimmer R17 étant réglé sur la position 1 de S1 (portée 3 kHz), ce réglage reste valable pour les deux autres portées 30 et 300 kHz.

Sensibilité d'entrée

Pour faire fonctionner ce fréquencemètre, il est nécessaire d'appliquer sur son entrée un signal BF, qu'il soit sinusoïdal, triangulaire ou carré, pourvu qu'il ait une amplitude comprise entre 0,03 V, soit 30 mV, minimum et 50 V maximum, cette dernière valeur ne devant pas être dépassée, au risque de brûler les diodes DS1 et DS2.

Comment construire ce montage?

Tout le matériel nécessaire pour construire ce fréquencemètre analogique est disponible chez certains de nos annonceurs. Voir les publicités dans la revue.

Les typons des circuits imprimés sont sur www.electronique-magazine.com/ ci.asp.

La revue ne fournit ni circuit ni composant.



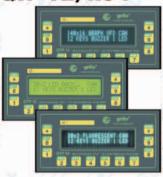
Pour le contrôle et l'automatisation industrielle, une vaste gamme parmi les centaines de cartes professionnelles

GMB HR84

HR84 La GMB HR84 est fondamentalement un module à GMB Barre DIN en mesure d'accueillir du type CAN ou GMM à 28 broches. Elle dispose de 8 entrées Galvaniquement isolées pour les signaux NPN ou PNP; 4 Relais de 5 A ; ligne RS 232, RS 422, RS 485 ou Boucle de Courant ligne CAN; diverses lignes TTL et un alimentateur stabilisé.



QTP 12/R84



Quick Terminal Panel 12 touches, 8 entrées Opto, 4 Relais

Panneau opérateur, à faible coût, avec boîtier standard boîtier standard DIN de 72x144 Disponible cran LCD écran Rétroéclairé Fluorescent OU formats 2x20 caractères Fluorescent Graphique
140x16 pixels;
Clavier à 12 touches

communication type RS 232, RS 422, RS 485 ou par Boucle de Courant; ligne CAN; Vibreur; E² interne en mesure de contenir configurations et messages; 8 entrées Optoisolées NPN ou PNP, 4 Relais de 5A



Mini-Module à 28 broches basée sur la CPU Microchip PIC 16F876A avec 14,3K FLASH; 368 Bytes RAM; 256 Bytes EEPROM; 2 Temporisateurs Compleurs et 2 sections de Temporisateur Compteur à haute properties of the properties o ou TTL; 1 LED d'état; etc.



GMM PIC-PR Mini Module Programmer

bas prix dotée de

GMM 5115

Mini-Module de 28 broches basée sur la CPU Atmel 16K FLASH : 256 Bytes RAM; 256 Bytes ERAM; 2K FLASH Programme pour



lancement
2K EEPROM; 3 Temporisateurs Compteurs et 2 sections de Temporisateur Compteur à haute fonctionnalité (PWM, comparaison); 18 lignes d'E/S TTL; 8 A/N 10 bits: RS 232 ou TTL; 1 LED d'état; Commutateur DIP de configuration; etc.



GMM TST2
Carte à faible coût
pour l'évaluation et

Carte à faible coût pour l'évaluation et l'évaluation et l'expérimentation et l'expérimentati



GPC® 15R

Aucun système de développement extérieur n'est nécessaire. 84C15 avec quartz de 20MHz, Z80 compatible. De très nombreux langages de programmation sont disponibles comme PASCAL, NSB8, C, FORTH, BASIC Compiler, FGDOS, etc. Il est capable de piloter directement le Display LCD et le davier. Double alimentateur incorporé et magasin pour barre à Omega. Jusqu'à 512K RAM avec batterie au lithium et 512K FLASH, Real Time Jusqu' a 312k kaw divec ballerie du liffillall et 312k kaw divec ballerie du liffillal me directement la FLASH de bord avec le programme de l'utilisateur.

Mini-Module à 28
broches basée sur la CPU Philips
P891PC932 avec 8K FLASH
768 Bytes RAM; 512 Bytes
EERROM; 3 Temporisateurs
Compteurs et 2 sections de
Jemporisateur Compleur à haute
tenctionnalité (PWM, comparaison)
Comparateurs; 12C BUS; 23 lignes d'E/S TIL; RS
232 ou TIL; 1 LED d'état; etc. Alimentation de 2,4V à 5,5V.

GMM AC2



Mini-Module de 40 broches basée sur la CPU Atmel T89C51AC2 avec 32K FLASH ; 256 Bytes RAM ; 1K ERAM ; 2K FLASH pour Programme de lanceme 2K EEPROM

Temporisateurs Compteurs et 5 sections de Temporisateur Compteur à haute fonctionnalité (PWM, chien de garde, comparaison); 32 lignes d'E/S TIL; 8 A/N 10 bits; RS 232 ou TIL; 2 LEDs d'état; Commutateur DIP de configuration; etc.

GMM AM32

Mini-Module de 40 broches basée sur la CPU AVR Atmel ATmega 32L avec 32K FLASH ; 2K RAM ; 1K EEPROM ; JTAG ; 3 Temporisateurs Compteurs; 4 PWM, 8 A/N 10 bits; SPI; Chien de garde Temporisateur; 32 lignes d'E/S TTL; RS 232 ou TTL; 1 LED d'état; Commutateur DIP de configuration ; etc. Alimentation de 2,7V à 5,5V.



GMM AM08

Mini-Module de 28 broches basée sur la CPU AVR Atmel ATmega 8 avec 8K FLASH; 1K RAM; 512 Bytes EEPROM; 3 Temporisateurs Compteurs, 3 PWM; 8 A/N

10/8 bits ; SPI ; Chien de garde Temporisateur ; 23 lignes d'E/S TTL ; RS 232 ou TTL ; 1 LED d'état ; Commutateur DIP de configuration ; etc. Alimentation de 2,7V à 5,5V.



perie en RS232 RS422, RS485 ou Current Loop;

Alimentateur incorporé, E² jusqu'à 200 messages, messages qui défilent sur le display, etc. Option pour lecteur de cartes magnétiques, manuel ou motorisé, et relais. Très facile à utiliser quel que soit l'environnement.

40016 San Giorgio di Piano (BO) - Via dell'Artigiano, 8/6 Web au site: http://www.grifo.it - http://www.grifo.com



Quick Terminal Panel 16 touches

Panneau opérateur, à bas prix, avec un magasin standard de 96x192 de 96x192 mm. Disponible avec display LCD Rètroèclairé ou Fluorescent

dans les formats 2x20 ou 4x20 caractères; clavier à 16 touches; communication en RS 232, RS 422, RS 485, ou Current Loop; Buzzer; E² capa-ble de contenir jusqu'à 100 messages; 4 entrées optocouplées, que l'on peut acquérir à travers la ligne série et susceptibles de représenter

de façon autonome 16 messages différents. même temps jusqu'à 8 dispositifs.

CAN PIC



de 28 broches basé sur le CPU Microchip 18F4680 avec 64K FLASH; 4K RAM; 1K EEPROM; 3 Timer-counters et 64K 2 sections de Timer-Counter à watch dog, comparaison); RTC Lithium; I²C BUS; 22 lignes

+ 240 Octets RAM, tamponnés par batterie au Lifthium; J²C BUS de fon Commutateur DIP de configuration; etc.

CAN GMT

Carte, à bas prix, pour l'éva-luation et l'expérimentation des AN MiniModules type CAN GMO CAN GM1 et CAN GM2. Dotée de connecteurs SUB D9 pour la connexion à la ligne CAN et à la ligne sérielle en RS 232.

ZBR XXX

ZBT XXX



GMB HR168



La GMB HR168 est un module à Barre DIN en mesure d'accueillir une CPU Mini-Module du type GMM à 40 broches. Elle dispose de 16 entrees Galvaniquement isolées pour les signaux NPN ou

A; ligne RS 232, RS 422, RS 485 ou Boucle de Courant; diverses lignes

LEXTRONIC

LEXTRONIC

36/40 Rue du Gal de Gaulle 94510 La Queue en Brie Tel: 01.45.76.83.88 - Fax: 01.45.76.83.88 E-mail: lextronic@lextronic.fr - http://www.lextronic.fr

Tel. +39 051 892052 (4 linee r.a.) - Fax +39 051 893661

GPC® -abaco grifo sont des marques enregistrées de la société grifo

PETITES ANNONCES

Vends petit labo de mesure (oscilloc 2 voies, géné 2 MHz, alim. 0/30 V, wattmètre, multimètre LCD) + lot de composants: 190 €. Alimentation 0/60 V, 0/5 A, transfo réglable 0/300 V, 5 A. Tél. 06.71.42.78.01 HR de préférence.

Retraité vend: 2 enceintes WCOFER: $120 \in .2$ HP triangle de 13 cm LR 16 ohms: $130 \in .2$ HP SEAS 17 cm DB woofer: $160 \in .2$ tweeters 25 TFFC: $80 \in .2$ tweeters Audax TM020J3: $40 \in .$ Transfo alim. 160 VA ACEA: $80 \in .$ Transfo BF tube ACEA et Hexacom 3000 et 4000 ohms. Renseignements et RdV au 01.47.00.33.61.

Cherche pour photocopies et retour n° 16 d'Electronique magazine ou photocopies de l'article sur altimètre, surtout typons. Tél. 05.65.61.69.02 HR.

Achète région Var 83 oscillo Hameg type HM 208 très bon état + notice. Tél. 04.94.34.34.74.

Cherche CI LD 110, LD 111 pour ancien voltmètre Muller + panneaux solaires. Prix raisonnable. Tél. 03.44.50.09.82 après 20h.

Vends scopemètre Fluke 105, 2 x 100 MHz + calibrateur V.I.R. HZ Fluke 740 avec chargeurs et batteries. Vends scope Tek 2440, 2430A,2465B 2 x 400 MHz. Tél. 06.79.08.93.01 le samedi, dépt. 80.

Vends cours TV vidéo radio comprenant 2 classeurs, 2 fascicules, 8 livres $75 ext{ } €$. Tél. 06.81.45.48.57.

Vends oscillo Telequipement D54, doc., sonde, $2 \times 10 \text{ m}$, tbe: $150 \in$. Tiroirs Tektro 7A22, 24, 5A18, 20: $30 \in$ pièce. Tuner + ampli Akaï 2 x 100 W: $70 \in$. Achète tiroirs Tektro série 7000, gén. HF 1 MHz/1 GHz. Prix + port, échange possible. Rosset, 12 av. Hiriart, 64100 Bayonne, tél. 05.59.63.28.73.

Achète antenne HF active LX 1076 à 1078 Nuova Elettronica en kit ou montée (usagée). Cherche programmes d'application audio: analyseur BF, sonomètre pour PDA sous Microsoft, Pocket PC 2003 Premium. Cherche contacts usagers simulation EWB5 5.12 et EDUC. Tél. 02.31.92.14.80.

INDEX DES ANNONCEURS ELC – Alimentations COMELEC - Kits du mois COMELEC – Kits du mois MICRELEC - Chaîne complète CAO OPTIMINFO - Liaison Ethernet ou USB MULTIPOWER - Autoformation et CAO Proteus ... 15 GOTRONIC - Catalogue 2004 - 2005 15 DZ ELECTRONIQUE - Matériel et composants ... 31 COMELEC - Audio 53 COMELEC - Mesure GRIFO - Contrôle automatisation industrielle ... 75 JMJ - CD-Rom anciens numéros ELM 77 JMJ - Bulletin d'abonnement à ELM 78 COMELEC - Matériels pour le 2,4 GHz 79 ECE/IBC - Matériels et composants 80

Code postalVilleVille

Toute annonce professionnelle doit être accompagnée de son règlement libellé à l'ordre de JMJ éditions.

Envoyez la grille, avant le 10 précédent le mois de parution, éventuellement accompagnée de votre règlement

JMJ/ELECTRONIQUE • Service PA • 1, tr. Boyer • 13720 LA BOUILLADISSE

Directeur de Publication Rédacteur en chef

James PIERRAT redaction@electronique-magazine.com

Direction - Administration

JMJ éditions B.P. 20025 13720 LA BOUILLADISSE Tél.: 0820 820 534

Secrétariat - Abonnements
Petites-annonces - Ventes
A la revue

Fax: 0820 820 722

Vente au numéro A la revue

> **Publicité** A la revue

Maquette - Illustration Composition - Photogravure

JMJ éditions sarl

Impression

SAJIC VIEIRA - Angoulême Imprimé en France / Printed in France

Distribution MLP

Hot Line Technique 0820 000 787* du lundi au vendredi de 16 h à 18 h

Web

www.electronique-magazine.com

e-mail

info@electronique-magazine.com

* N° INDIGO: 0,12 € / MN



EST RÉALISÉ EN COLLABORATION AVEC

ELETTRONICAElettronica In

JMJ éditions

Sarl au capital social de 7800 € RCS MARSEILLE: 421 860 925 APE 221E

Commission paritaire: 1000T79056 ISSN: 1295-9693 Dépôt légal à parution

I M P O R T A N T
Reproduction, totale ou partielle, par tous moyens et sur tous
supports, y compris l'internet, interdite sans accord écrit de
l'Editeur. Toute utilisation des articles de ce magazine à des
fins de notice ou à des fins commerciales est soumise à autorisation écrite de l'Editeur. Toute utilisation non autorisée fera
l'objet de poursuites. Les opinions exprimées ainsi que les
articles n'engagent que la responsabilité de leurs auteurs et
er efflètent pas obligatoirement l'opinion de la rédaction.
L'Editeur décline toute responsabilité quant à la teneur des
annonces de publicités insérées dans le magazine et des
transactions qui en découlent. L'Editeur se réserve le droit
de refuser les annonces et publicités sans avoir à justifier
ce refus. Les noms, prénoms et adresses de nos abonnés
ne sont communiqués qu'aux services internes de la société,
ainsi qu'aux organismes liés contractuellement pour le routage. Les informations peuvent faire l'objet d'un droit d'accès
et de rectification dans le cadre légal.



PETITES ANNONCES

Vends scope Tek série 7000 de 100 MHz à 1 GHz. Vends pour pièces châssis Tek 7834. Vends tiroirs TEK 7D20, 7L5, 7A42, 75AA, 7512. 7514, 7C1TN, 7B87, 7B92A, 7B10, 7B15, 7A29. Tél. 06.79.08.93.01 le samedi, dépt. 80.

Vends Yaesu FL110: 50 €. Rochar A1479 + doc.: 20 €. Cartes Fluke 8502A + doc.: 30 €. Tube oscillo Tektronix: 30 €. 8 afficheurs Nixies TE 358: 10 €. Multimètres TE 358: 50 €. 2 TE 358,digit HS: 50 €. 2 adaptateurs entrée N: 15 €. Storno 25 CNFCBA: 25 €. Livres radio, SAV, Philips, ITT. Tél. 02.35.78.55.41.

Recherche pour un poste TSF Zenith Transoceanic un tube type Noval 50 A1, ce tube est un régulateur de tension ou une solution de remplacement. Tél. 02.38.95.89.11.

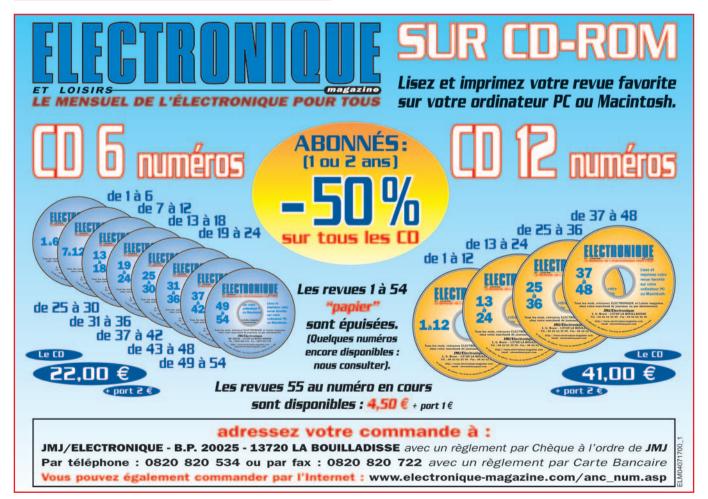
Vends ana. spectre HP 8591E av. opt. tracking, 10 k à 1,8 GHz, gén. Fluke synthé 2,2 GHz av. mod. AM/FM. Vends oscillo Tek 11402 av. tir. 1 GHz num. Vends géné BF Tek série 500. Tél. 06.79.08.93.01 le samedi, dépt. 80.

Vends géné HF Metrix 936B, notice, témoin de rayonnement Férisol R101 notice. Transistormètre Metrix 675AM, schéma. Oscillo Schlumberger 5229, 2 x 500 MHz, notice. Oscillo CRC 0C344, 1 x 10 MHz. 80 cassettes magnéto V2000. Tél. 04.94.03.21.66 HR merci.

Vends contrôleur CDA ancien à 2 galvas, générateur HF, BF REM voltmètre électronique ancien, tosmètre VHF Ferisol à tubes, lampemètre Centrad mod. 751. Achète RX Bronzavia Super Reaction 2 tubes + valve. Tél. 04.99.64.01.29.

Recherche tube disque scellé type GE 16411U. Faire offre au 04.78.88.54.56 HR.







RECEVOIR votre revue directement dans votre boîte aux lettres près d'une semaine avant sa sortie en kiosques

Avec votre carte bancaire, vous pouvez vous abonner par téléphone.

TARIFS CEE/EUROPE

12 numéros

BÉNÉFICIER de 50% de remise** sur les CD-Rom des anciens numéros

voir page 77 de ce numéro.

Pour un abonnement de 2 ans.

cochez la case du cadeau désiré.

NOUS CONSULTER

ASSURANCE de ne manquer aucun numéro

RECEVOIR un cadeau*!

CADEAL au choix parmi les 5 **POUR UN ABONNEMENT DE 2 AN5**

4 semaines environ). ** Réservé aux abonnés 1 et 2 ans.

	10	or on abonnement de 2 ans oniquement	laciai ac ilviaisoii.
OUI, Je m'abonne à	ET LOISIRS LE MENSUEL DE L'ÉLECT	A PARTIR I 68 ou supé	
Ci-joint mon règlement de	€ corr	respondant à l'abonnemen	t de mon cho
Adresser mon abonnement à	: Nom	Préno	m
Adresse			
Code postal	_ Ville		
Tél			
☐ chèque bancaire ☐ chèque p☐ ☐ Je désire payer avec une d	carte bancaire	TARIFS FR G numéros (6 mois)	
Mastercard – Eurocard	d – Visa 	au lieu de 27,00 € en kiosque, soit 5,00 € d'économie	22 [€] ,00
Date d'expiration		12 numéros (1 an) au lieu de 54,00 € en kiosque,	41 [€] 00
Cryptogramme vis	suel:	soit 13,00 € d'économie 24 numéros (2 ans)	,
Date, le Signature obligatoire		au lieu de 108,00 € en kiosque, soit 29.00 € d'économie	79 €,00

☐ Une revue supplémentaire DOM-TOM/HORS CEE OU EUROPE:

Avec 4,00€

uniquement en timbres:

Gratuit:

☐ Un money-tester ☐ Une radio FM / lampe ☐ Un testeur de tension ☐ Un réveil à quartz

Un alcootest électronique

délai de livraison : 4 semaines dans la limite des

POUR TOUT CHANGEMENT D'ADRESSE, N'OUBLIEZ PAS **DE NOUS INDIQUER VOTRE** NUMÉRO D'ABONNÉ (INSCRIT SUR L'EMBALLAGE)

Bulletin à retourner à: JMJ - Abo. ELM

49€00

B.P. 20025 - 13720 LA BOUILLADISSE - Tél. 0820 820 534 - Fax 0820 820 722

RÉCEPTEUR 1,2 & 2,4 GHz



Nouveau 1.2 GHz 1.255 GHz 1 Watt



Alimentation: 13,6VDC. 4 fréquences en 2.4 GHz: 2,4 - 2,427 - 2,454 - 2,481 GHz ou 8 fré-

quences en 1.2 GHz: 1,112 - 1,139 - 1,193 - 1,220 - 1,247 - 1,264 - 1,300 GHz. Sélection des fréquences : dip-switch pour le 1,2 GHz et par poussoir pour les versions 2,4 GHz.

Stéréo: audio 1 et 2 (6,5 et 6,0 MHz). Fonction scanner pour la version 1.2 GHz. Livré sans

RX2-4G....Récepteur monté 2.4 GHz 4 canaux.....Promo39,00 €

VERSION 256 CANAUX

EMETTEUR 1.2 & 2,4 GHz 20, 200 et 1000 mW Alimentation :13,6 VDC. 4 fréquences en 2.4 GHz :2,4 - 2,427 - 2,454 - 2,481 GHz ou 8 fréquences en 1.2 GHz 20 mW: 1,112 - 1,139 - 1,193 - 1,220 - 1,247 - 1,264 - 1,300 GHz ou 4 fréquences en 1.2 GHz 1 W: 1,120 - 1,150 - 1,180 - 1,286 GHz. Sélection des fréquences : dip-switch. Stéréo : audio 1 et 2 (6,5 et 6,0 MHz). Livré sans alim ni antenne.

TX2-4G Emetteur 2,4 GHz 4 c monté 20 mWPromo39,00	€
TX2-4G-2 Emetteur monté 4 canaux 200 mWPromo 121,00	€
TX1-2G Emetteur 1,2 GHz 20 mW monté 4 canaux	9€
TX1-2G-2 Emetteur 1,2 GHz monté 1 W 4 canaux)€

VERSION 256 CANAUX

alimentation ni antenne.

RÉCEPTEUR 4 CANAUX 1,2 & 2,4 GHz

RX1-2G.....Récepteur monté 1.2 GHz 4 canaux......

Ce petit kit se monte sur les emetteurs TX2.4G et TX1.2G et permet d'augmenter leur nombre de canaux à 256. Le pas est de 1 MHz et la sélection des canaux se fait par

Ce petit kit se monte sur les récepteurs RX2.4G et RX1.2G et permet d'augmenter leur nombre de canaux à 256. Le pas est de 1 MHz et la sélection des canaux se fait par dip-switch. Fréquences de départ au choix: 2,3 pour les versions RX2,4G et 1,2 pour les RX 1.2G Cette extension est vendue sans l'emetteur.

TEX1.2 Kit extension 1,2 à 1,456 GHz	Promo	19,80€
TEX2 3 Kit extension 2.3 à 2.556 GHz	Promo	19.80 €

dip-switch. Fréquences de départ : 2,3 pour les versions TX2,4G et 1,2 pour les TX 1,2G

REX1.2	Kit	extension	1,2	à 1,	456	GHz	Promo	19,8	0 4	Ŕ
REX2.3	Kit	extension	2.3	à 2	556	GHz	Promo	19.8	0 4	2

ANTENNE 1.2 & 2.4 GHz

ANTENNE PATCH pour la bande des 2,4 GHz

Cette extension est vendue sans l'emetteur.

Antenne avec support de table, gain 9 dB, connecteur N femelle, puissance maximale 100 Watts. Dimensions: 12 x 9 x 2 cm, polarisation H ou V, ouverture 60° x 60°, poids 1,1 kg.





Antenne avec support de table, gain 15 dBi, connecteur N femelle, puissance maximale 50 Watts. Dimensions: 45 x 50 x 3 cm, polarisation H ou V, ouverture 40° x 30°, poids 2,5 kg. ABS gris

ANTENNE PATCH pour la bande des 1,2 GHz

ANT1.2P.....Sans pied de fixation



.. 48.00 €

Cette antenne directive patch offre un gain de 8,5 dB. Elle s'utilise en réception aussi bien qu'en émission et permet d'augmenter considérablement la portée des dispositifs RTX travaillant sur des fréquences. Ouverture angulaire: 70° (horizontale), 65° (verticale). Gain: 8,5 dB. Câble de connexion: RG58. Connecteur: SMA. Impédance: 50 Ω. Dim.: 54 x 120 x 123 mm. Poids: 260 g. ANT-HG2-4..... Antenne patch.....



ANTENNE GP24001 POUR 2.4 GHz OMNI. POLAR. VERTICALE, GAIN 8 DBI, HAUTEUR 39 CM. 99.50 €



PARABOLES GRILLAGÉES 2,4 GHZ,

acier inoxydable, connecteur N mâle, puissance max. 50 W, impédance 50 Q.

ANT SD15, gain 13 dBi, dim. : 46 x 25 cm, 2,5 kg 35,00 € ANT SD27, gain 24 dBi, dim. : 91 x 91 cm, 5 kg 67,00 €



ANTENNES "BOUDIN" 2,4 GHZ

ANT-STR..... Antenne droite...7,00 € ANT-2G4..... Antenne coudée...8,00 €

AMPLI 1,3 W 1,8 à 2,5 GHz Alimentation: 9 à 12 V. Gain: 12 dB. P. max.: 1,3 W. F. in: 1 800 à 2 500 MHz AMP2-4G-1W...Livré monté et testé 135.70 €



TX/RX 2.4 GHZ AVEC CAMERA COULEUR

Ensemble émetteur récépteur audio/vidéo offrant la possibilité (à l'aide d'un cavalier) de travailler sur 4 fréquences différentes dans la bande des 2,4 GHz. Portée en champs libre: 200 à 300 mètres. Entrée audio : 2 Vpp max, antenne. Existe en trois versions différentes pour la partie emettrice. L'émetteur miniature intégre une caméra CCD couleur Chaque modèle est livré complet avec un émetteur, un recepteur, les antennes et les alimentations



ER803 Modèle avec illuminateur: Dim TX (32x27x15 mm), alim 5 à 8 V, poids 50 g, puissance 50 mW	2
ER811 Modèle ultra léger: Dim TX (21x21x21 mm), alim 5 à 8 V et poids 10 g, puissance 10 mW	Ē
ER812	Ē

CD 908 - 13720 BELCODENE WWW.comelec.fr

Tél.: 04 42 70 63 90 Fax: 04 42 70 63 95

Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.



E757 CE COM5077UL EFECTSOUIONE

66 Rue de Montreuil 75011 Paris, métro Nation ou Boulet de Montreuil. Tel : 01 43 72 30 64 / Fax : 01 43 72 30 67 / Mail : ece@ibcfrance.fr Ouvert le lundi de 10 h à 19 h et du mardi au samedi de 9 h 30 à 19 h

PLUS DE 30.000 REFERENCES EN STOCK

Commande sécurisée

HOT LINE PRIORITAIRE pour toutes vos questions techniques : 08 92 70 50 55 (0.306 € / min)



Effet multicolore dynamique par roue tournante de couleur

Lampe plasma 5"

2 fonctions : allumé en continu

ou pilotage par la musique

VDL5PL = 13.50

XMT60 = 11.95€

File tout droit mais tourne a gauche a la detection d'un obstacle



Kit robot "scarab"

Quand les antennes (capteur tactile) detectent un obstacle de couleur il fait un pas en arriere



Les démodulateurs

SIMBA 202S......245.00€

CDTV410 MM FLASHABLE...... 259.00€ CDTV410MM+ NON FLASHABLE 209.00€

CDTV415 VM259.00€

CI-20E230.00€

DM-500S209.00€

DM-7000 V4......450.00€

Equipé de detecteurs infra rouge il evite les obstacles



1480(h) x 234(v), PAL-NTSC Quantité limitée



Systeme avec microphone incorporé livré avec 3 lampes

0L02 = 19.95€

ECRAN TFT 7 pouces"



18 cm, qualité d'image excellente livré avec pied et télécommande

N°Indigo

Lumiere noire + armature



Diametre 2 x 4" avec inter on-off rotation en continu gauche droite 2 lampes incluses

VDL4DL2 = 19.95€

Kit de lumiere disco 3



1 projecteur PAR36 (lampe incluse) 1 moteur (pile non incluse) 1 Boule a facette multicolore 15 cm Alimentation 230vac Tube fluo 40w 1.20metre inclus Alimentation 230vac Tube fluo 20w 60cm VDL20UV = 18.956 Boule a facettes



.20MB 20cm = 7.95€ VDL30MB 30cm =16.95€

PRIX DE LANCEMENT SATLOOK DIGITAL NIT

920-2150MHz, facilement réductible jusqu'à 250MHz (en zoom max) Environ 35dBµV (niveau sonore) Environ 90dBµV lecture NIT selon le standards DVB. Identifie les satellites et le nom des chaînes télé et celles de la radio Multistandards TV/Audio (PAL, NTSC, SECAM) 995.00€

Environ 5kg, 990.0 livré avec sacoche de transport



IX DE LANCEMENT

SAYLOOK MICRO mesure deux LNB en même temps

tres sensible Affichage par un ecran LCD haute définition

RS 232 pour mise a jour 459.00€
Batterie intégrée
Seulement 2kg, livré avec sacoche de transport

Les PCMCIA



Matrix reloaded =... 59.00€ Matrix revolution = .95.00€ Xcam =89.00€ viaccess =..... 65.00€ freextv =75.00€ skycrypt =149.00€ zetacam blue =63.00€ dragon =95.00€

cartes a puces



ор	platform	
Wafer gold	. 16f84 et24lc16	2.30 €
Silver	16f876/7 et 24lc64	7.15 €
Atméga	Atmega163 et 24 lc 256	.21.00 €
FUN	AT90S8515 + 24LC64	6.35 €
FUN 4	AT90S8515 + 24LC 256	6.25 €
FUN 5	AT90S8515 + 24LC 512	6.65 €
FUN 6	AT90S8515 + 24LC 1024	8.35 €
FUN 7	AT90S8515 + 2*24LC 1024	14.50 €
FUNDER * A	englistiqui = tunë en kab	
KNOTCARD	att.modif de tarif possible	57.00 €
PLATINIUM.	att modif de tarif possible	55.00 €

Les programmateurs

atteint une altitude max. de 15m

tirez la gâchette pour augmenter

la vitesse de l'appareil décollage vertical

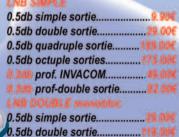


Mastercrd2=......115.00€ Programme les magic modules et les clones (Matrix

-axas - etc) mais aussi d'autre cam de la famille zetacam .Possède en plus un JTAG interface pour la DM7000 Se branche sur port USB

coptere radiocommandé 1 canal

erface 2 = 52.006 ADD-ON Cas interface + version sur port parallele = 33 000



0.5db quadruple sortie....... 190.00€



et aussi SATLOOK MARK IV 859.00€ PRIX DE LANCEMEN

Demodulateur SkyStar en USB

Démodulateur satellite pour PC sur connecteur USB + Réception de chaînes TV et radio numériques

Magnétoscope numérique (fonction PVR)
Optimisé et préparé pour la réception de services de données

+ Liste des chaînes préprogrammées + Services de données préprogrammé

+ Télétexte + Guide Electronique des Programmes

Logiciel de magnétoscope Réception de services de donnée numériques

Fonction Plug&Play
Paquet complet de logiciel
Optimisé et préparé pour Highspeed Internet via DVB

Demodulateur Skystar 2TV

Non seulement cette carte est l'une des plus performante du marché, mais elle demeure aussi la moins cher : Suite à une étude de marché réalisée en janvier 2004, concernant les sites de consommable PC en France (55 sites répertoriés), le prix moyen pour une carte PCI similaire à la SkyStar2 (concurrent : Pinnacle et Hauppauge) est de 138,16 € TTC.



és. Forfait de port 6.10€ (gratuit à partir de 229€.) sauf colis de plus de 1.5kg.